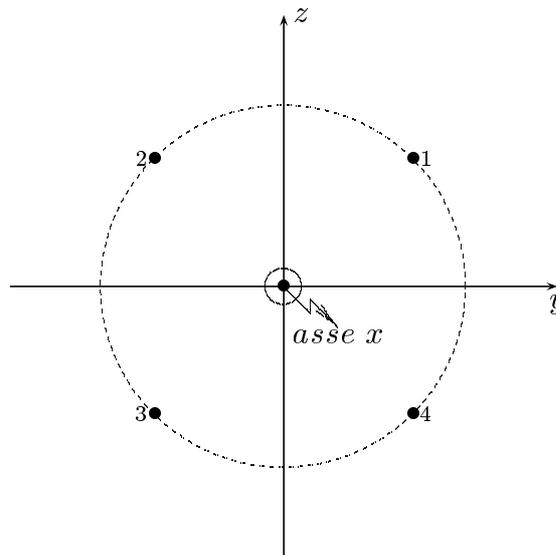


Esercizi svolti di Campi elettromagnetici - Anno 2010

10-1) Esercizio n. 1 del 22/1/2010

Sia dato un sistema di antenne a mezz'onda uniformemente alimentate e con le correnti in fase fra di loro. Esse, orientate secondo la direzione dell'asse x , sono posizionate con i centri posti ai vertici di un quadrato circoscritto da una circonferenza di raggio d , giacente nel piano yz , come in figura. Determinare l'espressione del vettore di Poynting irradiato.



Siano $O_i \equiv (y_i, z_i)$ (per $i = 1 \div 4$) i punti che individuano le posizioni dei centri delle antenne sul piano yz . Si ha:

$$y_1 = +\frac{d}{\sqrt{2}}, \quad y_2 = -\frac{d}{\sqrt{2}}, \quad y_3 = -\frac{d}{\sqrt{2}}, \quad y_4 = +\frac{d}{\sqrt{2}}$$

$$z_1 = +\frac{d}{\sqrt{2}}, \quad z_2 = +\frac{d}{\sqrt{2}}, \quad z_3 = -\frac{d}{\sqrt{2}}, \quad z_4 = -\frac{d}{\sqrt{2}}$$

Le densità di corrente sull'antenna 1, sull'antenna 2, sull'antenna 3 e sull'antenna 4

sono rispettivamente:

$$\begin{cases} \vec{J}^{(1)} = \hat{x}A_1\delta\left(y - \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\delta\left(z - \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\cos kx & -l \leq x \leq +l \\ \vec{J}^{(2)} = \hat{x}A_2\delta\left(y + \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\delta\left(z - \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\cos kx & -l \leq x \leq +l \\ \vec{J}^{(3)} = \hat{x}A_3\delta\left(y + \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\delta\left(z + \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\cos kx & -l \leq x \leq +l \\ \vec{J}^{(4)} = \hat{x}A_4\delta\left(y - \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\delta\left(z + \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\cos kx & -l \leq x \leq +l \end{cases}$$

Posto $A_1 = A_2 = A_3 = A_4 = 1$ per la uniformità del sistema di antenne, la densità di corrente risultante é la somma delle quattro:

$$\begin{aligned} \vec{J} = & \hat{x}\delta\left(y - \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\delta\left(z - \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\cos kx + \hat{x}\delta\left(y + \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\delta\left(z - \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\cos kx + \\ & + \hat{x}\delta\left(y + \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\delta\left(z + \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\cos kx + \hat{x}\delta\left(y - \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\delta\left(z + \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\cos kx \end{aligned}$$

Il vettore di radiazione (far field) $\vec{N}(\theta, \phi)$ é:

$$\vec{N}(\theta, \phi) = \int_V e^{-ik\hat{e}_r \cdot \vec{r}'} \vec{J}(\vec{r}') d^3r'$$

Ora:

$$\hat{e}_r = \hat{x}\sin\theta\cos\phi + \hat{y}\sin\theta\sin\phi + \hat{z}\cos\theta$$

Quindi:

$$\hat{e}_r \cdot \vec{r}' = x'\sin\theta\cos\phi + y'\sin\theta\sin\phi + z'\cos\theta$$

Ne segue:

$$\begin{aligned} \vec{N}(\theta, \phi) = & \\ = & \int_V e^{-ik(x'\sin\theta\cos\phi + y'\sin\theta\sin\phi + z'\cos\theta)} \hat{x}\delta\left(y' - \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\delta\left(z' - \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\cos kx' dx' dy' dz' + \\ + & \int_V e^{-ik(x'\sin\theta\cos\phi + y'\sin\theta\sin\phi + z'\cos\theta)} \hat{x}\delta\left(y' + \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\delta\left(z' - \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\cos kx' dx' dy' dz' + \\ + & \int_V e^{-ik(x'\sin\theta\cos\phi + y'\sin\theta\sin\phi + z'\cos\theta)} \hat{x}\delta\left(y' + \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\delta\left(z' + \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\cos kx' dx' dy' dz' + \\ + & \int_V e^{-ik(x'\sin\theta\cos\phi + y'\sin\theta\sin\phi + z'\cos\theta)} \hat{x}\delta\left(y' - \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\delta\left(z' + \frac{d}{\sqrt{2}}\right)\cos kx' dx' dy' dz' \end{aligned}$$

ossia:

$$\begin{aligned} \vec{N}(\theta, \phi) = & \hat{x} e^{-ik \frac{d}{\sqrt{2}} \sin \theta \sin \phi} e^{-ik \frac{d}{\sqrt{2}} \cos \theta} \int_{-l}^{+l} e^{-ikx' \sin \theta \cos \phi} \cos kx' dx' + \\ & + \hat{x} e^{+ik \frac{d}{\sqrt{2}} \sin \theta \sin \phi} e^{-ik \frac{d}{\sqrt{2}} \cos \theta} \int_{-l}^{+l} e^{-ikx' \sin \theta \cos \phi} \cos kx' dx' + \\ & + \hat{x} e^{+ik \frac{d}{\sqrt{2}} \sin \theta \sin \phi} e^{+ik \frac{d}{\sqrt{2}} \cos \theta} \int_{-l}^{+l} e^{-ikx' \sin \theta \cos \phi} \cos kx' dx' + \\ & + \hat{x} e^{-ik \frac{d}{\sqrt{2}} \sin \theta \sin \phi} e^{+ik \frac{d}{\sqrt{2}} \cos \theta} \int_{-l}^{+l} e^{-ikx' \sin \theta \cos \phi} \cos kx' dx' \end{aligned}$$

che si può scrivere:

$$\begin{aligned} \vec{N}(\theta, \phi) = & \hat{x} \left\{ \int_{-l}^{+l} e^{-ikx' \sin \theta \cos \phi} \cos kx' dx' \right\} \cdot \\ & \cdot \left\{ e^{-ik \frac{d}{\sqrt{2}} \cos \theta} \begin{bmatrix} -ik \frac{d}{\sqrt{2}} \sin \theta \sin \phi & +ik \frac{d}{\sqrt{2}} \sin \theta \sin \phi \\ e & +e \end{bmatrix} + \right. \\ & \left. + e^{+ik \frac{d}{\sqrt{2}} \cos \theta} \begin{bmatrix} -ik \frac{d}{\sqrt{2}} \sin \theta \sin \phi & +ik \frac{d}{\sqrt{2}} \sin \theta \sin \phi \\ e & +e \end{bmatrix} \right\} \end{aligned}$$

ossia:

$$\begin{aligned} \vec{N}(\theta, \phi) = & \hat{x} \left\{ \int_{-l}^{+l} e^{-ikx' \sin \theta \cos \phi} \cos kx' dx' \right\} \cdot \\ & \cdot \begin{bmatrix} -ik \frac{d}{\sqrt{2}} \sin \theta \sin \phi & +ik \frac{d}{\sqrt{2}} \sin \theta \sin \phi \\ e & +e \end{bmatrix} \begin{bmatrix} -ik \frac{d}{\sqrt{2}} \cos \theta & +ik \frac{d}{\sqrt{2}} \cos \theta \\ e & +e \end{bmatrix} \end{aligned}$$

In definitiva:

$$\vec{N}(\theta, \phi) = \hat{x} 4 \left[\cos \left(k \frac{d}{\sqrt{2}} \sin \theta \sin \phi \right) \right] \left[\cos \left(k \frac{d}{\sqrt{2}} \cos \theta \right) \right] \int_{-l}^{+l} e^{-ikx' \sin \theta \cos \phi} \cos kx' dx'$$

Si ha:

$$\hat{x} \cdot \hat{r} = \cos \psi = \sin \theta \cos \phi$$

essendo ψ l'angolo formato fra l'asse x e la direzione del vettore posizione \hat{e}_r .

Per un'antenna a mezz'onda orientata lungo l'asse x risulta, quindi:

$$\int_{-l}^{+l} e^{-ikx' \sin \theta \cos \phi} \cos kx' dx' = \int_{-l}^{+l} e^{-ikx' \cos \psi} \cos kx' dx' = \frac{2}{k} \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi \right)}{1 - \sin^2 \theta \cos^2 \phi}$$

Pertanto:

$$\vec{N}(\theta, \phi) = \hat{x} 4 \left[\cos \left(k \frac{d}{\sqrt{2}} \sin \theta \sin \phi \right) \right] \left[\cos \left(k \frac{d}{\sqrt{2}} \cos \theta \right) \right] \frac{2}{k} \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi \right)}{1 - \sin^2 \theta \cos^2 \phi}$$

Poiché:

$$\begin{cases} \hat{x} = \hat{e}_r \sin \theta \cos \phi + \hat{e}_\theta \cos \theta \cos \phi - \hat{e}_\phi \sin \phi \\ \hat{y} = \hat{e}_r \sin \theta \sin \phi + \hat{e}_\theta \cos \theta \sin \phi + \hat{e}_\phi \cos \phi \\ \hat{z} = \hat{e}_r \cos \theta - \hat{e}_\theta \sin \theta \end{cases}$$

si ha:

$$\begin{aligned} \vec{N}(\theta, \phi) = & \hat{e}_r \frac{8}{k} \left\{ \sin \theta \cos \phi \left[\cos \left(k \frac{d}{\sqrt{2}} \sin \theta \sin \phi \right) \right] \left[\cos \left(k \frac{d}{\sqrt{2}} \cos \theta \right) \right] \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi \right)}{1 - \sin^2 \theta \cos^2 \phi} \right\} + \\ & + \hat{e}_\theta \frac{8}{k} \left\{ \cos \theta \cos \phi \left[\cos \left(k \frac{d}{\sqrt{2}} \sin \theta \sin \phi \right) \right] \left[\cos \left(k \frac{d}{\sqrt{2}} \cos \theta \right) \right] \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi \right)}{1 - \sin^2 \theta \cos^2 \phi} \right\} + \\ & + \hat{e}_\phi \frac{8}{k} \left\{ -\sin \phi \left[\cos \left(k \frac{d}{\sqrt{2}} \sin \theta \sin \phi \right) \right] \left[\cos \left(k \frac{d}{\sqrt{2}} \cos \theta \right) \right] \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi \right)}{1 - \sin^2 \theta \cos^2 \phi} \right\} \end{aligned}$$

Il vettore di Poynting (far field), mediato in un periodo, é:

$$\langle \vec{S} \rangle = \frac{1}{2} Z \left(\frac{k}{4\pi r} \right)^2 \left(|N_\theta|^2 + |N_\phi|^2 \right) \hat{e}_r$$

Si ha, allora:

$$\begin{aligned} |N_\theta|^2 + |N_\phi|^2 = & \\ = & \frac{64}{k^2} \left\{ \left[\cos \left(k \frac{d}{\sqrt{2}} \sin \theta \sin \phi \right) \right]^2 \left[\cos \left(k \frac{d}{\sqrt{2}} \cos \theta \right) \right]^2 \left[\frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi \right)}{1 - \sin^2 \theta \cos^2 \phi} \right]^2 \right\} \\ \cdot & \left[\cos^2 \theta \cos^2 \phi + \sin^2 \phi \right] \end{aligned}$$

Poiché:

$$\cos^2 \theta \cos^2 \phi + \sin^2 \phi = \cos^2 \phi - \sin^2 \theta \cos^2 \phi + \sin^2 \phi = 1 - \sin^2 \theta \cos^2 \phi$$

risulta:

$$\begin{aligned}
 & |N_\theta|^2 + |N_\phi|^2 = \\
 & = \frac{64}{k^2} \left\{ \left[\cos \left(k \frac{d}{\sqrt{2}} \sin \theta \sin \phi \right) \right]^2 \left[\cos \left(k \frac{d}{\sqrt{2}} \cos \theta \right) \right]^2 \frac{\left[\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi \right) \right]^2}{1 - \sin^2 \theta \cos^2 \phi} \right\}
 \end{aligned}$$

Quindi:

$$\langle \vec{S} \rangle = \frac{1}{2} Z \left(\frac{2}{\pi r} \right)^2 \left\{ \left[\cos \left(k \frac{d}{\sqrt{2}} \sin \theta \sin \phi \right) \right]^2 \left[\cos \left(k \frac{d}{\sqrt{2}} \cos \theta \right) \right]^2 \frac{\left[\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi \right) \right]^2}{1 - \sin^2 \theta \cos^2 \phi} \right\} \hat{e}_r$$

10-2) Esercizio n. 2 del 22/1/2010

Con riferimento al problema precedente graficare il diagramma di radiazione nel piano $\theta = 90^0$. Si assuma $d = \frac{\lambda}{2}$.

Per $\theta = 90^0$ risulta:

$$\langle \vec{S} \rangle_{(\theta=90^0)} = \frac{1}{2} Z \left(\frac{2}{\pi r} \right)^2 \left\{ \left[\cos \left(k \frac{d}{\sqrt{2}} \sin \phi \right) \right]^2 \frac{\left[\cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \phi \right) \right]^2}{\sin^2 \phi} \right\} \hat{e}_r$$

Per $d = \frac{\lambda}{2} \implies kd = \pi$:

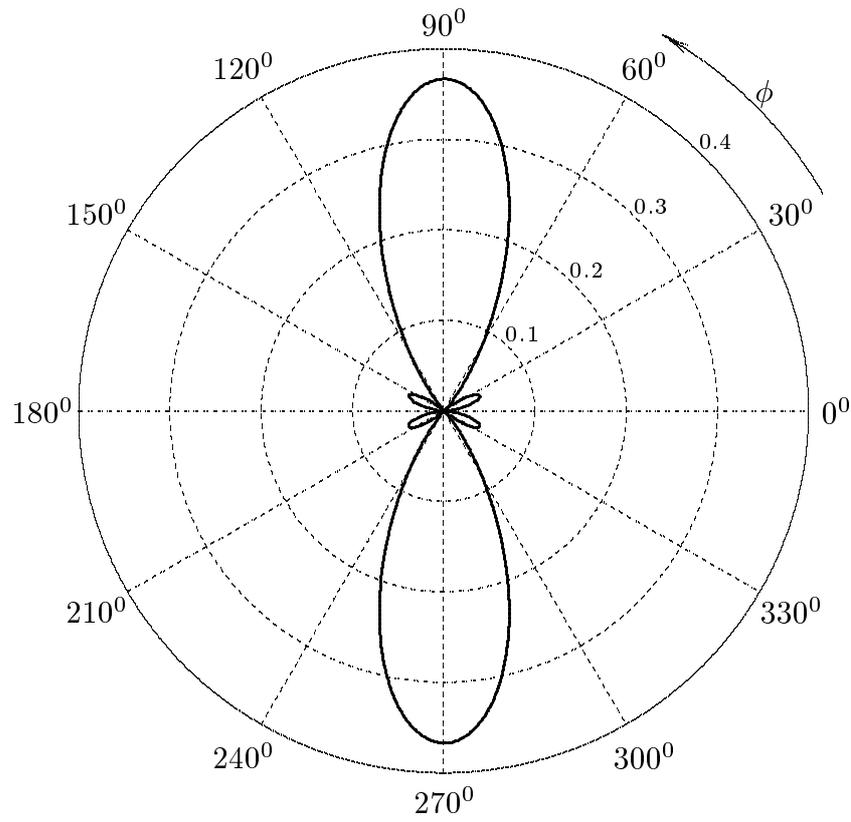
$$\langle \vec{S} \rangle_{(\theta=90^0)} = \frac{1}{2} Z \left(\frac{2}{\pi r} \right)^2 \left\{ \left[\cos \left(\frac{\pi}{\sqrt{2}} \sin \phi \right) \right]^2 \frac{\left[\cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \phi \right) \right]^2}{\sin^2 \phi} \right\} \hat{e}_r$$

Grafichiamo il fattore di forma:

$$F(\phi) = \left\{ \left[\cos \left(\frac{\pi}{\sqrt{2}} \sin \phi \right) \right]^2 \frac{\left[\cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \phi \right) \right]^2}{\sin^2 \phi} \right\}$$

Si osserva subito che il fattore di forma presenta due zeri. Il primo per $\phi = 0^0$ per cui si annulla il secondo fattore ed il secondo per $\sin \phi = 1/\sqrt{2}$ ossia per $\phi = 45^0$ per cui si annulla il primo fattore. É chiaro quindi che fra questi due zeri deve esistere un lobo

secondario, ovviamente in tutti quattro i quadranti.



10-3) Esercizio n. 3 del 22/1/2010

Un'onda elettromagnetica piana di frequenza $\nu = 12 \text{ MHz}$ si propaga in un plasma la cui pulsazione di plasma é $\omega_p = 2\pi \cdot 9 \cdot 10^6 \text{ rad/s}$. Calcolare il tempo necessario impiegato dall'onda a percorrere 1 Km . Se la frequenza collisionale degli elettroni é 10^5 s^{-1} , calcolare l'ampiezza del campo elettrico dopo il percorso di 1 Km riferita all'ampiezza iniziale del campo.

La velocità con la quale si propaga un'onda elettromagnetica in un mezzo dispersivo é:

$$v_g = c \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}} = c \sqrt{1 - \frac{4\pi^2 \cdot 81 \cdot 10^{12}}{4\pi^2 \cdot 144 \cdot 10^{12}}} = c \sqrt{1 - 0.5625} \simeq 0.66c \text{ m/s}$$

essendo c la velocità della luce nel vuoto.

Il tempo τ per percorrere $L = 1 \text{ Km}$ é:

$$\tau = \frac{L}{v_g} = \frac{10^3}{0.66 \cdot 3 \cdot 10^9} = 5.05 \cdot 10^{-6} \text{ s} = \underline{\underline{5.05 \mu\text{s}}}$$

Per calcolare il coefficiente di attenuazione α , valutiamo la quantità $\frac{\sigma}{\epsilon\omega}$. Si ha:

$$\sigma = \frac{\epsilon_0 \omega_{eff} \omega_p^2}{\omega^2 + \omega_{eff}^2} = \epsilon_0 \frac{2\pi \cdot 10^5 \cdot 4\pi^2 \cdot 81 \cdot 10^{12}}{4\pi^2 \cdot 144 \cdot 10^{12} + 4\pi^2 \cdot 10^{10}} \simeq 353404 \epsilon_0 \text{ S/m}$$

$$\epsilon = \epsilon_0 \left(1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2 + \omega_{eff}^2} \right) = \epsilon_0 \left(1 - \frac{4\pi^2 \cdot 81 \cdot 10^{12}}{4\pi^2 \cdot 144 \cdot 10^{12} + 4\pi^2 \cdot 10^{10}} \right) \simeq 0.4375 \epsilon_0 \text{ F/m}$$

Quindi:

$$\frac{\sigma}{\epsilon\omega} = \frac{353404}{0.4375 \cdot 2\pi \cdot 12 \cdot 10^6} \simeq 0.0107 \ll 1$$

Ne segue che:

$$\alpha = \frac{\sigma}{2} \sqrt{\frac{\mu_0}{\epsilon}} = \frac{353404 \epsilon_0}{2} \sqrt{\frac{4\pi \cdot 10^{-7}}{0.4375 \epsilon_0}} \simeq 8.9 \cdot 10^{-4} \text{ m}^{-1}$$

Pertanto:

$$E = E_0 e^{-\alpha z} = E_0 e^{-8.9 \cdot 10^{-4} z}$$

Per $z = 1 \text{ Km}$ risulta:

$$e^{-8.9 \cdot 10^{-4} \cdot 10^3} \simeq 0.41$$

ossia:

$$\frac{E}{E_0} \simeq \underline{\underline{0.41}}$$

10-4) Esercizio n. 4 del 22/1/2010

Un'onda elettromagnetica piana, con le componenti (perpendicolare e parallela al piano di incidenza) eguali, viaggiante in un mezzo dielettrico di costante dielettrica $\epsilon = 6\epsilon_0$ e di permeabilità magnetica $\mu = \mu_0$, è incidente sulla superficie piana del dielettrico, che lo separa dall'aria, con un angolo di incidenza θ . Verificare che l'onda elettromagnetica riflessa possa essere polarizzata circolarmente. In tal caso calcolare l'angolo θ affinché ciò avvenga.

L'angolo limite é:

$$\theta_L = \arcsin\left(\frac{n_2}{n_1}\right) = \arcsin\left(\frac{1}{\sqrt{6}}\right) \simeq \arcsin(0.408) = 24^{\circ}.08$$

L'angolo θ deve necessariamente essere maggiore dell'angolo limite, ossia si é in regime di riflessione totale.

Anzitutto osserviamo che $\frac{n_2}{n_1} = \frac{1}{\sqrt{6}} \simeq 0.408$ risulta inferiore a 0.414 e quindi esiste la possibilità di polarizzazione circolare dell'onda riflessa. Affinché l'onda riflessa sia circolarmente polarizzata dobbiamo allora imporre che la differenza di fase fra la componente perpendicolare e quella parallela al piano di incidenza del campo elettrico riflesso sia di 90° .

Come si conosce dalla teoria tale angolo, ossia quello in corrispondenza del quale risulta $\tan \frac{\delta}{2} = 1$, é dato dalla seguente formula:

$$\sin^2 \theta_0 = \frac{\left[1 + \left(\frac{n_2}{n_1}\right)^2\right] \pm \sqrt{\left[1 + \left(\frac{n_2}{n_1}\right)^2\right]^2 - 8\left(\frac{n_2}{n_1}\right)^2}}{4}$$

$$\sin^2 \theta_0 = \frac{\left[1 + \left(\frac{1}{\sqrt{6}}\right)^2\right] \pm \sqrt{\left[1 + \left(\frac{1}{\sqrt{6}}\right)^2\right]^2 - 8\left(\frac{1}{\sqrt{6}}\right)^2}}{4}$$

ossia:

$$\sin^2 \theta_0 = \frac{[1 + (0.408)^2] \pm \sqrt{[1 + (0.408)^2]^2 - 8(0.408)^2}}{4}$$

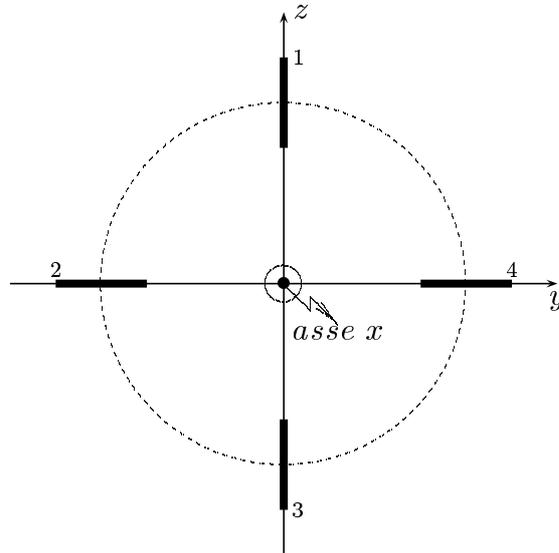
e, ancora:

$$\sin^2 \theta_0 = \frac{1.166464 \pm \sqrt{1.360638 - 8 \cdot 0.166464}}{4}$$

$$\sin^2 \theta_0 = \begin{cases} 0.3341 \\ 0.2481 \end{cases}$$
$$\sin \theta_0 = \begin{cases} 0.5780 \implies \theta_0 = \underline{\underline{35^{\circ}.31}} \\ 0.4981 \implies \theta_0 = \underline{\underline{29^{\circ}.87}} \end{cases}$$

10-5) Esercizio n. 1 del 19/2/2010

Sia dato un sistema di antenne a mezz'onda uniformemente alimentate e con le correnti in fase fra di loro. Esse sono posizionate con i centri posti nei punti intersezione fra una circonferenza di raggio d , giacente nel piano yz e gli assi y e z di un sistema di riferimento $Oxyz$. Esse sono orientate come in figura. Determinare l'espressione del vettore di Poynting irradiato.



Le densità di corrente sull'antenna 1, sull'antenna 2, sull'antenna 3 e sull'antenna 4 sono rispettivamente:

$$\left\{ \begin{array}{ll} \vec{J}^{(1)} = \hat{z}A_1\delta(x)\delta(y)\cos k(z-z_1) & z_1-l \leq z \leq z_1+l \\ \vec{J}^{(2)} = \hat{y}A_2\delta(x)\delta(z)\cos k(y-y_2) & y_2-l \leq y \leq y_2+l \\ \vec{J}^{(3)} = \hat{z}A_3\delta(x)\delta(y)\cos k(z-z_3) & z_3-l \leq z \leq z_3+l \\ \vec{J}^{(4)} = \hat{y}A_4\delta(x)\delta(z)\cos k(y-y_4) & y_4-l \leq y \leq y_4+l \end{array} \right.$$

Posto $A_1 = A_2 = A_3 = A_4 = 1$ per la uniformità del sistema di antenne, la densità di corrente risultante è la somma delle quattro:

$$\vec{J} = \hat{z}\delta(x)\delta(y)\cos k(z-z_1) + \hat{y}\delta(x)\delta(z)\cos k(y-y_2) + \hat{z}\delta(x)\delta(y)\cos k(z-z_3) + \hat{y}\delta(x)\delta(z)\cos k(y-y_4)$$

Il vettore di radiazione (far field) $\vec{N}(\theta, \phi)$ è:

$$\vec{N}(\theta, \phi) = \int_V e^{-ik\hat{e}_r \cdot \vec{r}'} \vec{J}(\vec{r}') d^3r'$$

Ora:

$$\hat{e}_r = \hat{x} \sin \theta \cos \phi + \hat{y} \sin \theta \sin \phi + \hat{z} \cos \theta$$

Quindi:

$$\hat{e}_r \cdot \vec{r}' = x' \sin \theta \cos \phi + y' \sin \theta \sin \phi + z' \cos \theta$$

Ne segue:

$$\begin{aligned} \vec{N}(\theta, \phi) &= \\ &= \int_V e^{-ik(x' \sin \theta \cos \phi + y' \sin \theta \sin \phi + z' \cos \theta)} \hat{z} \delta(x') \delta(y') \cos k(z' - z_1) dx' dy' dz' + \\ &+ \int_V e^{-ik(x' \sin \theta \cos \phi + y' \sin \theta \sin \phi + z' \cos \theta)} \hat{y} \delta(x') \delta(z') \cos k(y' - y_2) dx' dy' dz' + \\ &+ \int_V e^{-ik(x' \sin \theta \cos \phi + y' \sin \theta \sin \phi + z' \cos \theta)} \hat{z} \delta(x') \delta(y') \cos k(z' - z_3) dx' dy' dz' + \\ &+ \int_V e^{-ik(x' \sin \theta \cos \phi + y' \sin \theta \sin \phi + z' \cos \theta)} \hat{y} \delta(x') \delta(z') \cos k(y' - y_4) dx' dy' dz' \end{aligned}$$

ossia:

$$\begin{aligned} \vec{N}(\theta, \phi) &= \hat{z} \int_{z_1-l}^{z_1+l} e^{-ikz' \cos \theta} \cos k(z' - z_1) dz' + \\ &+ \hat{y} \int_{y_2-l}^{y_2+l} e^{-iky' \sin \theta \sin \phi} \cos k(y' - y_2) dy' + \\ &+ \hat{z} \int_{z_3-l}^{z_3+l} e^{-ikz' \cos \theta} \cos k(z' - z_3) dz' + \\ &+ \hat{y} \int_{y_4-l}^{y_4+l} e^{-iky' \sin \theta \sin \phi} \cos k(y' - y_4) dy' \end{aligned}$$

Valutiamo $\int_{z_i-l}^{z_i+l} e^{-ikz' \cos \theta} \cos k(z' - z_i) dz'$.

Poniamo $z' - z_i = u \implies dz' = du$. Per $z' = z_i - l \implies u = -l$. Per $z' = z_i + l \implies u = +l$. Si ha, quindi:

$$\begin{aligned} \int_{z_i-l}^{z_i+l} e^{-ikz' \cos \theta} \cos k(z' - z_i) dz' &= e^{-ikz_i \cos \theta} \int_{-l}^{+l} e^{-iku \cos \theta} \cos kudu = \\ &= e^{-ikz_i \cos \theta} \frac{2}{k} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin^2 \theta} \end{aligned}$$

Analogamente valutiamo $\int_{y_i-l}^{y_i+l} e^{-iky' \sin \theta \sin \phi} \cos k(y' - y_i) dy'$.

Poniamo $y' - y_i = u \implies dy' = du$. Per $y' = y_i - l \implies u = -l$. Per $y' = y_i + l \implies u = +l$. Si ha, quindi:

$$\int_{y_i-l}^{y_i+l} e^{-iky'} \sin \theta \sin \phi \cos k(y' - y_i) dy' =$$

$$= e^{-iky_i} \sin \theta \sin \phi \int_{-l}^{+l} e^{-iku} \sin \theta \sin \phi \cos kudu = e^{-iky_i} \sin \theta \sin \phi \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi \right)}{k \left(1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi \right)}$$

avendo calcolato:

$$\int_{-l}^{+l} e^{-iku} \sin \theta \sin \phi \cos kudu = \int_{-l}^{+l} e^{-iku} \cos \chi \cos kudu = \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi \right)}{k \left(1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi \right)}$$

in quanto:

$$\hat{y} \cdot \hat{r} = \cos \chi = \sin \theta \sin \phi$$

essendo χ l'angolo formato fra l'asse y e la direzione del vettore posizione \hat{e}_r .

Si ha, pertanto:

$$\vec{N}(\theta, \phi) = \hat{z} e^{-ikz_1} \cos \theta \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \theta \right)}{k \sin^2 \theta} +$$

$$+ \hat{y} e^{-iky_2} \sin \theta \sin \phi \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi \right)}{k \left(1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi \right)} +$$

$$+ \hat{z} e^{-ikz_3} \cos \theta \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \theta \right)}{k \sin^2 \theta} +$$

$$+ \hat{y} e^{-iky_4} \sin \theta \sin \phi \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi \right)}{k \left(1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi \right)}$$

Ne segue:

$$\vec{N}(\theta, \phi) = \hat{z} \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \theta \right)}{k \sin^2 \theta} \left[e^{-ikz_1} \cos \theta + e^{-ikz_3} \cos \theta \right] +$$

$$+ \hat{y} \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi \right)}{k \left(1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi \right)} \left[e^{-iky_2} \sin \theta \sin \phi + e^{-iky_4} \sin \theta \sin \phi \right]$$

Si ponga:

$$z_1 = +d, \quad z_3 = -d, \quad y_2 = -d, \quad y_4 = +d$$

Quindi:

$$\begin{aligned} \vec{N}(\theta, \phi) = & \hat{z} \frac{2}{k} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin^2 \theta} \left[e^{-ikd \cos \theta} + e^{+ikd \cos \theta} \right] + \\ & + \hat{y} \frac{2}{k} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right)}{1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi} \left[e^{+ikd \sin \theta \sin \phi} + e^{-ikd \sin \theta \sin \phi} \right] \end{aligned}$$

ossia:

$$\begin{aligned} \vec{N}(\theta, \phi) = & \hat{z} \frac{4}{k} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin^2 \theta} \cos(kd \cos \theta) + \\ & + \hat{y} \frac{4}{k} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right)}{1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi} \cos(kd \sin \theta \sin \phi) \end{aligned}$$

Poiché:

$$\begin{cases} \hat{x} = \hat{e}_r \sin \theta \cos \phi + \hat{e}_\theta \cos \theta \cos \phi - \hat{e}_\phi \sin \phi \\ \hat{y} = \hat{e}_r \sin \theta \sin \phi + \hat{e}_\theta \cos \theta \sin \phi + \hat{e}_\phi \cos \phi \\ \hat{z} = \hat{e}_r \cos \theta - \hat{e}_\theta \sin \theta \end{cases}$$

si ha:

$$\begin{aligned} \vec{N}(\theta, \phi) = & \hat{e}_r \frac{4}{k} \left\{ \sin \theta \sin \phi \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right)}{1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi} \cos(kd \sin \theta \sin \phi) + \right. \\ & \left. + \cos \theta \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin^2 \theta} \cos(kd \cos \theta) \right\} + \\ & + \hat{e}_\theta \frac{4}{k} \left\{ \cos \theta \sin \phi \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right)}{1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi} \cos(kd \sin \theta \sin \phi) - \right. \\ & \left. - \sin \theta \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin^2 \theta} \cos(kd \cos \theta) \right\} + \\ & + \hat{e}_\phi \frac{4}{k} \left\{ \cos \phi \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right)}{1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi} \cos(kd \sin \theta \sin \phi) \right\} \end{aligned}$$

Il vettore di Poynting (far field), mediato in un periodo, é:

$$\langle \vec{S} \rangle = \frac{1}{2} Z \left(\frac{k}{4\pi r} \right)^2 \left(|N_\theta|^2 + |N_\phi|^2 \right) \hat{e}_r$$

10-6) Esercizio n. 2 del 19/2/2010

Con riferimento al problema precedente graficare il diagramma di radiazione nel piano $\theta = 90^\circ$. Si assuma $d = \lambda$.

Si ha:

$$N_\theta = \frac{4}{k} \left\{ \cos \theta \sin \phi \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi \right)}{1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi} \cos(kd \sin \theta \sin \phi) - \sin \theta \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \theta \right)}{\sin^2 \theta} \cos(kd \cos \theta) \right\}$$

$$N_\phi = \frac{4}{k} \left\{ \cos \phi \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi \right)}{1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi} \cos(kd \sin \theta \sin \phi) \right\}$$

Per $\theta = 90^\circ$:

$$(N_\theta)_{(\theta=90^\circ)} = -\frac{4}{k}$$

$$(N_\phi)_{(\theta=90^\circ)} = \frac{4}{k} \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \phi \right)}{\cos \phi} \cos(kd \sin \phi)$$

$$\langle \vec{S} \rangle = \frac{1}{2} Z \left(\frac{k}{4\pi r} \right)^2 (|N_\theta|^2 + |N_\phi|^2) \hat{e}_r = \frac{1}{2} Z \left(\frac{1}{\pi r} \right)^2 \left(1 + \frac{\cos^2 \left(\frac{\pi}{2} \sin \phi \right)}{\cos^2 \phi} \cos^2(kd \sin \phi) \right) \hat{e}_r$$

Per $d = \lambda \implies kd = 2\pi$, quindi:

$$\langle \vec{S} \rangle_{(\theta=90^\circ)} = \frac{1}{2} Z \left(\frac{1}{\pi r} \right)^2 \left(1 + \frac{\cos^2 \left(\frac{\pi}{2} \sin \phi \right)}{\cos^2 \phi} \cos^2(2\pi \sin \phi) \right) \hat{e}_r$$

Grafichiamo il fattore di forma:

$$F(\phi) = 1 + \frac{\cos^2 \left(\frac{\pi}{2} \sin \phi \right)}{\cos^2 \phi} \cos^2(2\pi \sin \phi)$$

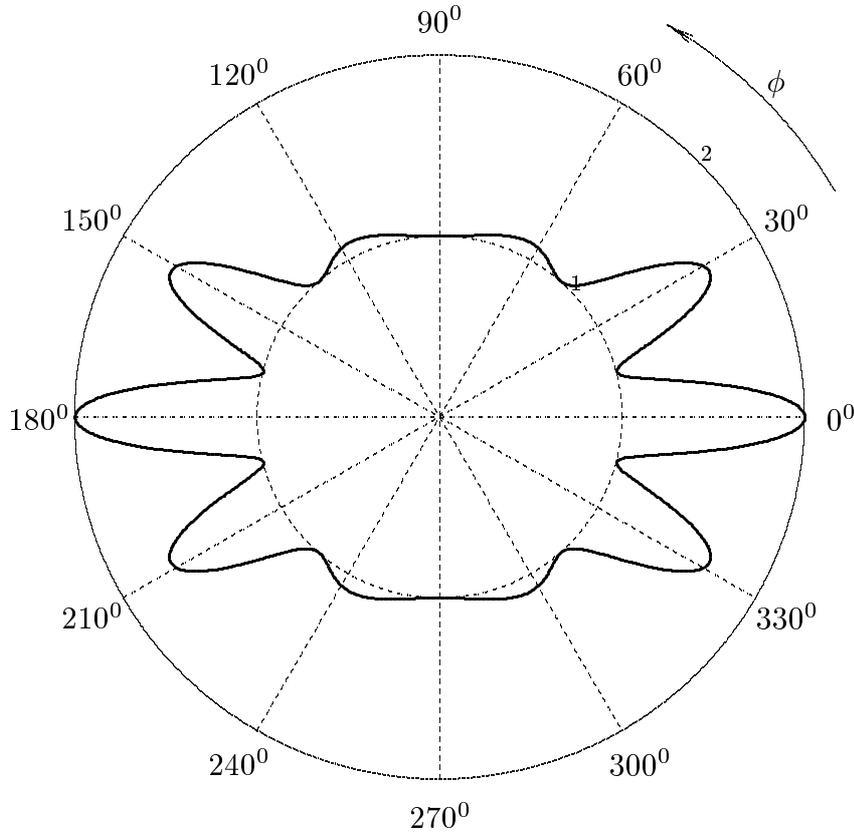
Osserviamo che il fattore di forma é a simmetria centrale. Il valore massimo si ha per $\phi = 0^\circ$ e vale 2. Il valore minimo, che vale 1, si ha quando si annulla il secondo termine.

Questo si ha per $\phi_{min} = 90^\circ$, in quanto $\left(\lim_{\phi \rightarrow 90^\circ} \frac{\cos^2 \left(\frac{\pi}{2} \sin \phi \right)}{\cos^2 \phi} = 0 \right)$, e per:

$$2\pi \sin \phi_{min} = \frac{\pi}{2} \implies \sin \phi_{min} = \frac{1}{4} \text{ da cui } \phi_{min} = 14^\circ.478$$

e

$$2\pi \sin \phi_{min} = \frac{3}{2}\pi \implies \sin \phi_{min} = \frac{3}{4} \text{ da cui } \phi_{min} = 48^{\circ}.59$$



ϕ	$F(\phi)$	ϕ	$F(\phi)$	ϕ	$F(\phi)$	ϕ	$F(\phi)$
0°	2	1°	1.9876	2°	1.951	3°	1.8921
4°	1.814	5°	1.7208	6°	1.6172	7°	1.5084
8°	1.3998	9°	1.2966	10°	1.2037	11°	1.1251
12°	1.0641	13°	1.0228	14°	1.0024	15°	1.0028
16°	1.0229	17°	1.0608	18°	1.1136	19°	1.1778
20°	1.2496	21°	1.3252	22°	1.4004	23°	1.4718
24°	1.536	25°	1.5904	26°	1.6328	27°	1.662
28°	1.6772	29°	1.6786	30°	1.6667	31°	1.6426
32°	1.608	33°	1.5646	34°	1.5147	35°	1.4602
36°	1.4602	37°	1.3459	38°	1.2899	39°	1.2368
40°	1.1878	41°	1.1439	42°	1.1057	43°	1.0737
44°	1.0478	45°	1.028	46°	1.0138	47°	1.0049
48°	1.0006	49°	1.0003	50°	1.0032	51°	1.0086
52°	1.0158	53°	1.0242	54°	1.0332	55°	1.0423
56°	1.0511	57°	1.0592	58°	1.0665	59°	1.0726
60°	1.0775	61°	1.0811	62°	1.0811	63°	1.0845
64°	1.0844	65°	1.0833	66°	1.0812	67°	1.0783
68°	1.0747	69°	1.0706	70°	1.066	71°	1.0612

72 ⁰	1.0561	73 ⁰	1.051	74 ⁰	1.0458	75 ⁰	1.0408
76 ⁰	1.0359	77 ⁰	1.0312	78 ⁰	1.0267	79 ⁰	1.0226
80 ⁰	1.0187	81 ⁰	1.0152	82 ⁰	1.012	83 ⁰	1.0092
84 ⁰	1.0068	85 ⁰	1.0047	86 ⁰	1.003	87 ⁰	1.0017
88 ⁰	1.0008	89 ⁰	1.0002	90 ⁰	1		

10-7) Esercizio n. 3 del 19/2/2010

Un'onda elettromagnetica piana di frequenza angolare ω , viaggiante in un mezzo di conducibilità nulla, di permeabilità elettrica $\epsilon_{r_1} = 1$ e di permeabilità magnetica $\mu_{r_1} = 1$, incide su un mezzo avente conducibilità nulla, la stessa permeabilità elettrica $\epsilon_{r_2} = 1$ ma differente permeabilità magnetica $\mu_{r_2} = 50$. Determinare le espressioni dei coefficienti di riflessione R_{\perp} e R_{\parallel} in funzione dell'angolo di incidenza θ_0 . Graficare tali coefficienti in funzione di θ_0 e calcolare esplicitamente l'angolo di Brewster.

In funzione soltanto di θ_0 , dalla teoria si ha:

$$\vec{E}_{1\perp} = \frac{\mu_2 k_1 \cos \theta_0 - \mu_1 \sqrt{k_2^2 - k_1^2 \sin^2 \theta_0}}{\mu_2 k_1 \cos \theta_0 + \mu_1 \sqrt{k_2^2 - k_1^2 \sin^2 \theta_0}} \vec{E}_{0\perp}$$

$$\vec{H}_{1\perp} = \frac{\mu_1 k_2^2 \cos \theta_0 - \mu_2 k_1 \sqrt{k_2^2 - k_1^2 \sin^2 \theta_0}}{\mu_1 k_2^2 \cos \theta_0 + \mu_2 k_1 \sqrt{k_2^2 - k_1^2 \sin^2 \theta_0}} \vec{H}_{0\perp}$$

Sostituendo in esse le forme esplicite di $k_1 = \omega \sqrt{\epsilon_1 \mu_1}$ e di $k_2 = \omega \sqrt{\epsilon_2 \mu_2}$, si ha:

$$\vec{E}_{1\perp} = \frac{\mu_2 \omega \sqrt{\epsilon_1 \mu_1} \cos \theta_0 - \mu_1 \sqrt{\omega^2 \epsilon_2 \mu_2 - \omega^2 \epsilon_1 \mu_1 \sin^2 \theta_0}}{\mu_2 \omega \sqrt{\epsilon_1 \mu_1} \cos \theta_0 + \mu_1 \sqrt{\omega^2 \epsilon_2 \mu_2 - \omega^2 \epsilon_1 \mu_1 \sin^2 \theta_0}} \vec{E}_{0\perp}$$

$$\vec{H}_{1\perp} = \frac{\mu_1 \omega^2 \epsilon_2 \mu_2 \cos \theta_0 - \mu_2 \omega \sqrt{\epsilon_1 \mu_1} \sqrt{\omega^2 \epsilon_2 \mu_2 - \omega^2 \epsilon_1 \mu_1 \sin^2 \theta_0}}{\mu_1 \omega^2 \epsilon_2 \mu_2 \cos \theta_0 + \mu_2 \omega \sqrt{\epsilon_1 \mu_1} \sqrt{\omega^2 \epsilon_2 \mu_2 - \omega^2 \epsilon_1 \mu_1 \sin^2 \theta_0}} \vec{H}_{0\perp}$$

Posto $\epsilon_1 = \epsilon_2$ e semplificando, le formule diventano:

$$\vec{E}_{1\perp} = \frac{\mu_2 \sqrt{\mu_1} \cos \theta_0 - \mu_1 \sqrt{\mu_2 - \mu_1 \sin^2 \theta_0}}{\mu_2 \sqrt{\mu_1} \cos \theta_0 + \mu_1 \sqrt{\mu_2 - \mu_1 \sin^2 \theta_0}} \vec{E}_{0\perp}$$

$$\vec{H}_{1\perp} = \frac{\mu_1 \cos \theta_0 - \sqrt{\mu_1} \sqrt{\mu_2 - \mu_1 \sin^2 \theta_0}}{\mu_1 \cos \theta_0 + \sqrt{\mu_1} \sqrt{\mu_2 - \mu_1 \sin^2 \theta_0}} \vec{H}_{0\perp}$$

Moltiplicando numeratore e denominatore delle due ultime formule per $\sqrt{\mu_1}$ e semplificando, finalmente si ottiene:

$$\vec{E}_{1\perp} = \frac{\mu_2 \cos \theta_0 - \sqrt{\mu_1} \sqrt{\mu_2 - \mu_1 \sin^2 \theta_0}}{\mu_2 \cos \theta_0 + \sqrt{\mu_1} \sqrt{\mu_2 - \mu_1 \sin^2 \theta_0}} \vec{E}_{0\perp}$$

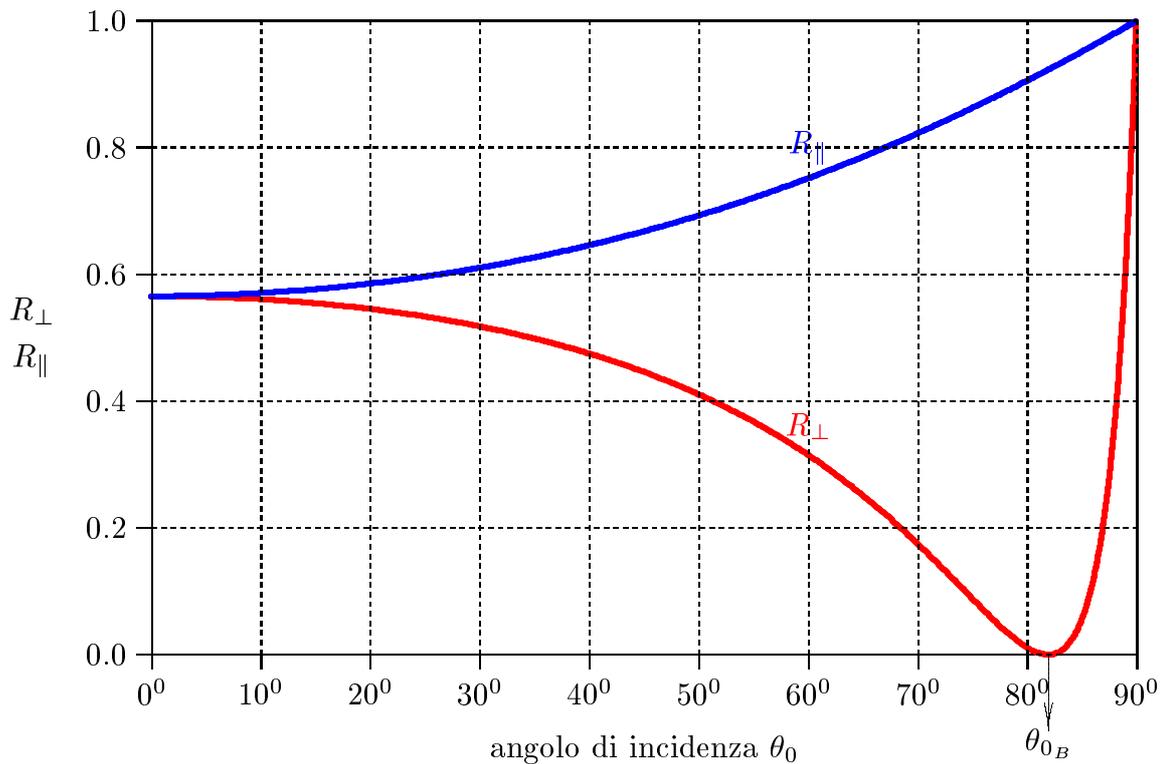
$$\vec{H}_{1\perp} = \frac{\sqrt{\mu_1} \cos \theta_0 - \sqrt{\mu_2 - \mu_1 \sin^2 \theta_0}}{\sqrt{\mu_1} \cos \theta_0 + \sqrt{\mu_2 - \mu_1 \sin^2 \theta_0}} \vec{H}_{0\perp}$$

Ne segue che:

$$R_{\perp} = \left| \frac{\mu_2 \cos \theta_0 - \sqrt{\mu_1} \sqrt{\mu_2 - \mu_1 \sin^2 \theta_0}}{\mu_2 \cos \theta_0 + \sqrt{\mu_1} \sqrt{\mu_2 - \mu_1 \sin^2 \theta_0}} \right|^2$$

$$R_{\parallel} = \left| \frac{\sqrt{\mu_1} \cos \theta_0 - \sqrt{\mu_2 - \mu_1 \sin^2 \theta_0}}{\sqrt{\mu_1} \cos \theta_0 + \sqrt{\mu_2 - \mu_1 \sin^2 \theta_0}} \right|^2$$

Coefficienti di riflessione R_{\perp} , R_{\parallel} : $\epsilon_{r1} = \epsilon_{r2} = 1$, $\mu_{r1} = 1$, $\mu_{r2} = 50$



Come si evince dal grafico, R_{\perp} ha l'andamento di R_{\parallel} competente a due mezzi dielettrici non magnetici cosí come R_{\parallel} ha l'andamento di R_{\perp} competente a due mezzi dielettrici non magnetici. Pertanto l'angolo di Brewster in questo caso compete alla componente perpendicolare. Per calcolarlo annulliamo il numeratore del coefficiente di riflessione R_{\perp} :

$$\mu_2^2 \cos^2 \theta_{0B} = \mu_1 (\mu_2 - \mu_1 \sin^2 \theta_{0B})$$

$$\mu_2^2 - \mu_2^2 \sin^2 \theta_{0B} + \mu_1^2 \sin^2 \theta_{0B} - \mu_1 \mu_2 = 0$$

$$(\mu_1^2 - \mu_2^2) \sin^2 \theta_{0B} = \mu_2 (\mu_1 - \mu_2)$$

da cui:

$$\sin^2 \theta_{0B} = \frac{\mu_2}{\mu_1 + \mu_2} = \frac{50}{51} \implies \sin \theta_{0B} = \frac{\sqrt{50}}{\sqrt{51}} \implies \theta_{0B} = \arcsin \left(\frac{\sqrt{50}}{\sqrt{51}} \right) = \underline{\underline{81^{\circ}.951}}$$

θ_0	R_{\perp}	R_{\parallel}	θ_0	R_{\perp}	R_{\parallel}	θ_0	R_{\perp}	R_{\parallel}
0^0	0.5658	0.5658	10^0	0.5609	0.5707	20^0	0.5456	0.5855
30^0	0.5182	0.6104	40^0	0.4753	0.6461	50^0	0.4110	0.6930
60^0	0.3154	0.7517	70^0	0.1752	0.8225	80^0	0.0115	0.9055
81^0	0.951	0.0000	85^0	0.0541	0.9541	90^0	1	1

10-8) Esercizio n. 4 del 19/2/2010

Un'onda elettromagnetica piana, di frequenza $\nu = 30 \text{ MHz}$, viene lanciata in un plasma, supposto indefinito ed uniforme, che presenta le seguenti caratteristiche:

$$N = 5 \cdot 10^{12} \text{ (elettroni/m}^3\text{)}; \nu_{eff} = 10^7 \text{ s}^{-1}$$

Calcolare la conducibilità σ , la costante dielettrica relativa ϵ_r , nonché il coefficiente di attenuazione dell'onda e la distanza alla quale l'ampiezza del campo elettrico si è ridotta ad un decimo del suo valore all'ingresso del plasma.

(vedi es. n.3 del 23/1/2009)

La frequenza angolare di plasma é:

$$\begin{aligned} \omega_p^2 &= \frac{Ne^2}{m\epsilon_0} = \frac{5 \cdot 10^{12} \cdot (1.6 \cdot 10^{-19})^2}{9.11 \cdot 10^{-31} \cdot 8.854 \cdot 10^{-12}} = 1.5869 \cdot 10^{16} \text{ (rad/s)}^2 \\ \implies \omega_p &= 1.2597 \cdot 10^8 \text{ rad/s} \implies \nu_p = 20.049 \cdot 10^6 \text{ Hz} = 20.049 \text{ MHz} \end{aligned}$$

Prima di calcolare i parametri costitutivi della ionosfera calcoliamo la quantità sempre ricorrente:

$$\frac{\omega_p^2}{\omega^2 + \omega_{eff}^2} = \frac{1.5869 \cdot 10^{16}}{4\pi^2 \cdot 9 \cdot 10^{14} + 4\pi^2 \cdot 10^{14}} = 0.40197$$

La conducibilità é:

$$\sigma = \frac{\epsilon_0 \omega_{eff} \omega_p^2}{\omega^2 + \omega_{eff}^2} = 8.854 \cdot 10^{-12} \cdot 2\pi \cdot 10^7 \cdot 0.40197 = \underline{\underline{2.2362 \cdot 10^{-4} \text{ S/m}}}$$

La costante dielettrica relativa é:

$$\epsilon_r = 1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2 + \omega_{eff}^2} = 1 - 0.40197 = \underline{\underline{0.59803}}$$

Calcoliamo il rapporto:

$$\frac{\sigma}{\epsilon\omega} = \frac{2.2362 \cdot 10^{-4}}{8.854 \cdot 10^{-12} \cdot 0.59803 \cdot 2\pi \cdot 3 \cdot 10^7} = 0.22405 \implies \left(\frac{\sigma}{\epsilon\omega}\right)^2 \simeq 0.0502 \ll 1$$

Quindi:

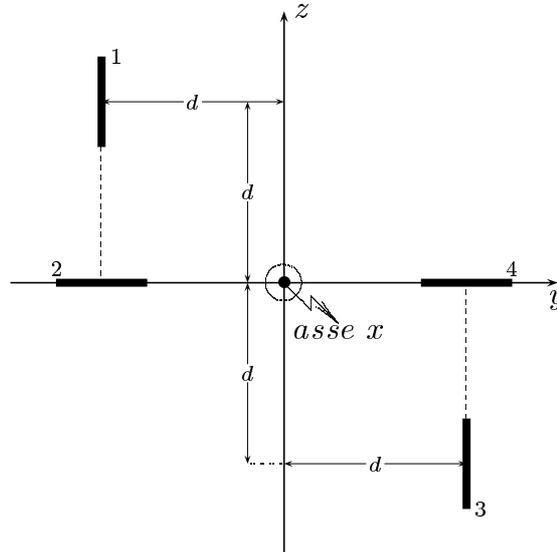
$$\alpha \simeq \frac{\sigma}{2} \sqrt{\frac{\mu_0}{\epsilon_0 \epsilon_r}} = \frac{2.2362 \cdot 10^{-4}}{2} \frac{377}{\sqrt{0.59803}} = \underline{\underline{0.0545 \text{ m}^{-1}}}$$

L'ampiezza del campo elettrico diminuisce con legge esponenziale:

$$\begin{aligned} \vec{E} &= \vec{E}_0 e^{-\alpha z} \implies e^{-\alpha z^*} = 0.1 \implies -\alpha z^* = -\ln 10 \implies \\ z^* &= \frac{\ln 10}{\alpha} = \frac{2.3026}{0.0545} \simeq \underline{\underline{42.25 \text{ m}}} \end{aligned}$$

10-9) Esercizio n. 1 del 23/4/2010

Sia dato un sistema di antenne a mezz'onda uniformemente alimentate e con le correnti in fase fra di loro. Esse sono posizionate come in figura. Determinare l'espressione del vettore di Poynting irradiato far field.



Indichiamo con $C_i \equiv (y_i, z_i)$ le coordinate dei centri delle quattro antenne nel piano yz .

Le densità di corrente sull'antenna 1, sull'antenna 2, sull'antenna 3 e sull'antenna 4 sono rispettivamente:

$$\left\{ \begin{array}{ll} \vec{J}^{(1)} = \hat{z}A_1\delta(x)\delta(y - y_1) \cos k(z - z_1) & z_1 - l \leq z \leq z_1 + l \\ \vec{J}^{(2)} = \hat{y}A_2\delta(x)\delta(z) \cos k(y - y_2) & y_2 - l \leq y \leq y_2 + l \\ \vec{J}^{(3)} = \hat{z}A_3\delta(x)\delta(y - y_3) \cos k(z - z_3) & z_3 - l \leq z \leq z_3 + l \\ \vec{J}^{(4)} = \hat{y}A_4\delta(x)\delta(z) \cos k(y - y_4) & y_4 - l \leq y \leq y_4 + l \end{array} \right.$$

Posto $A_1 = A_2 = A_3 = A_4 = 1$ per la uniformità del sistema di antenne, la densità di corrente risultante é la somma delle quattro:

$$\vec{J} = \hat{z}\delta(x)\delta(y - y_1) \cos k(z - z_1) + \hat{y}\delta(x)\delta(z) \cos k(y - y_2) + \hat{z}\delta(x)\delta(y - y_3) \cos k(z - z_3) + \hat{y}\delta(x)\delta(z) \cos k(y - y_4)$$

Il vettore di radiazione (far field) $\vec{N}(\theta, \phi)$ é:

$$\vec{N}(\theta, \phi) = \int_V e^{-ik\hat{e}_r \cdot \vec{r}'} \vec{J}(\vec{r}') d^3r'$$

Ora:

$$\hat{e}_r = \hat{x} \sin \theta \cos \phi + \hat{y} \sin \theta \sin \phi + \hat{z} \cos \theta$$

Quindi:

$$\hat{e}_r \cdot \vec{r}' = x' \sin \theta \cos \phi + y' \sin \theta \sin \phi + z' \cos \theta$$

Ne segue:

$$\begin{aligned} \vec{N}(\theta, \phi) = & \\ = & \int_V e^{-ik(x' \sin \theta \cos \phi + y' \sin \theta \sin \phi + z' \cos \theta)} \hat{z} \delta(x') \delta(y' - y_1) \cos k(z' - z_1) dx' dy' dz' + \\ & + \int_V e^{-ik(x' \sin \theta \cos \phi + y' \sin \theta \sin \phi + z' \cos \theta)} \hat{y} \delta(x') \delta(z') \cos k(y' - y_2) dx' dy' dz' + \\ & + \int_V e^{-ik(x' \sin \theta \cos \phi + y' \sin \theta \sin \phi + z' \cos \theta)} \hat{z} \delta(x') \delta(y' - y_2) \cos k(z' - z_3) dx' dy' dz' + \\ & + \int_V e^{-ik(x' \sin \theta \cos \phi + y' \sin \theta \sin \phi + z' \cos \theta)} \hat{y} \delta(x') \delta(z') \cos k(y' - y_4) dx' dy' dz' \end{aligned}$$

ossia:

$$\begin{aligned} \vec{N}(\theta, \phi) = & \hat{z} e^{-iky_1 \sin \theta \sin \phi} \int_{z_1-l}^{z_1+l} e^{-ikz' \cos \theta} \cos k(z' - z_1) dz' + \\ & + \hat{y} \int_{y_2-l}^{y_2+l} e^{-iky' \sin \theta \sin \phi} \cos k(y' - y_2) dy' + \\ & + \hat{z} e^{-iky_3 \sin \theta \sin \phi} \int_{z_3-l}^{z_3+l} e^{-ikz' \cos \theta} \cos k(z' - z_3) dz' + \\ & + \hat{y} \int_{y_4-l}^{y_4+l} e^{-iky' \sin \theta \sin \phi} \cos k(y' - y_4) dy' \end{aligned}$$

$$\text{Valutiamo } \int_{z_i-l}^{z_i+l} e^{-ikz' \cos \theta} \cos k(z' - z_i) dz'.$$

Poniamo $z' - z_i = u \implies dz' = du$. Per $z' = z_i - l \implies u = -l$. Per $z' = z_i + l \implies u = +l$. Si ha, quindi:

$$\begin{aligned} \int_{z_i-l}^{z_i+l} e^{-ikz' \cos \theta} \cos k(z' - z_i) dz' &= e^{-ikz_i \cos \theta} \int_{-l}^{+l} e^{-iku \cos \theta} \cos kudu = \\ &= e^{-ikz_i \cos \theta} \frac{2}{k} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin^2 \theta} \end{aligned}$$

$$\text{Analogamente valutiamo } \int_{y_i-l}^{y_i+l} e^{-iky' \sin \theta \sin \phi} \cos k(y' - y_i) dy'.$$

Poniamo $y' - y_i = u \implies dy' = du$. Per $y' = y_i - l \implies u = -l$. Per $y' = y_i + l \implies u = +l$. Si ha, quindi:

$$\int_{y_i-l}^{y_i+l} e^{-iky'} \sin \theta \sin \phi \cos k(y' - y_i) dy' =$$

$$= e^{-iky_i} \sin \theta \sin \phi \int_{-l}^{+l} e^{-iku} \sin \theta \sin \phi \cos kudu = e^{-iky_i} \sin \theta \sin \phi \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi \right)}{k \left(1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi \right)}$$

avendo calcolato:

$$\int_{-l}^{+l} e^{-iku} \sin \theta \sin \phi \cos kudu = \int_{-l}^{+l} e^{-iku} \cos \chi \cos kudu = \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi \right)}{k \left(1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi \right)}$$

in quanto:

$$\hat{y} \cdot \hat{r} = \cos \chi = \sin \theta \sin \phi$$

essendo χ l'angolo formato fra l'asse y e la direzione del vettore posizione \hat{e}_r .

Si ha, pertanto:

$$\vec{N}(\theta, \phi) = \hat{z} e^{-iky_1} \sin \theta \sin \phi e^{-ikz_1} \cos \theta \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \theta \right)}{k \sin^2 \theta} +$$

$$+ \hat{y} e^{-iky_2} \sin \theta \sin \phi \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi \right)}{k \left(1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi \right)} +$$

$$+ \hat{z} e^{-iky_3} \sin \theta \sin \phi e^{-ikz_3} \cos \theta \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \theta \right)}{k \sin^2 \theta} +$$

$$+ \hat{y} e^{-iky_4} \sin \theta \sin \phi \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi \right)}{k \left(1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi \right)}$$

Ne segue:

$$\vec{N}(\theta, \phi) = \hat{z} \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \theta \right)}{k \sin^2 \theta} \left[e^{-iky_1} \sin \theta \sin \phi e^{-ikz_1} \cos \theta + e^{-iky_3} \sin \theta \sin \phi e^{-ikz_3} \cos \theta \right] +$$

$$+ \hat{y} \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi \right)}{k \left(1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi \right)} \left[e^{-iky_2} \sin \theta \sin \phi + e^{-iky_4} \sin \theta \sin \phi \right]$$

Si ponga:

$$z_1 = +d, \quad z_3 = -d, \quad y_2 = -d, \quad y_4 = +d$$

Quindi:

$$\vec{N}(\theta, \phi) = \hat{z} \frac{2 \cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{k \sin^2 \theta} \left[e^{+ikd \sin \theta \sin \phi} e^{-ikd \cos \theta} + e^{-ikd \sin \theta \sin \phi} e^{+ikd \cos \theta} \right] +$$

$$+ \hat{y} \frac{2 \cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right)}{k (1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi)} \left[e^{+ikd \sin \theta \sin \phi} + e^{-ikd \sin \theta \sin \phi} \right]$$

Si ha:

$$\begin{aligned} & \left[e^{+ikd \sin \theta \sin \phi} e^{-ikd \cos \theta} + e^{-ikd \sin \theta \sin \phi} e^{+ikd \cos \theta} \right] = \\ & = [\cos(kd \sin \theta \sin \phi) + i \sin(kd \sin \theta \sin \phi)] [\cos(kd \cos \theta) - i \sin(kd \cos \theta)] + \\ & + [\cos(kd \sin \theta \sin \phi) - i \sin(kd \sin \theta \sin \phi)] [\cos(kd \cos \theta) + i \sin(kd \cos \theta)] = \\ & = [\cos(kd \sin \theta \sin \phi)] \cos(kd \cos \theta) - i [\cos(kd \sin \theta \sin \phi)] \sin(kd \cos \theta) + \\ & + i [\sin(kd \sin \theta \sin \phi)] \cos(kd \cos \theta) + [\sin(kd \sin \theta \sin \phi)] \sin(kd \cos \theta) + \\ & + [\cos(kd \sin \theta \sin \phi)] \cos(kd \cos \theta) + i [\cos(kd \sin \theta \sin \phi)] \sin(kd \cos \theta) - \\ & - i [\sin(kd \sin \theta \sin \phi)] \cos(kd \cos \theta) + [\sin(kd \sin \theta \sin \phi)] \sin(kd \cos \theta) = \\ & = 2 [\cos(kd \sin \theta \sin \phi)] \cos(kd \cos \theta) + 2 [\sin(kd \sin \theta \sin \phi)] \sin(kd \cos \theta) \end{aligned}$$

ossia:

$$\begin{aligned} \vec{N}(\theta, \phi) = & \hat{z} \frac{4 \cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{k \sin^2 \theta} \left\{ [\cos(kd \sin \theta \sin \phi)] \cos(kd \cos \theta) + \right. \\ & \left. + [\sin(kd \sin \theta \sin \phi)] \sin(kd \cos \theta) \right\} + \\ & + \hat{y} \frac{4 \cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right)}{k (1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi)} \cos(kd \sin \theta \sin \phi) \end{aligned}$$

Poiché:

$$\begin{cases} \hat{x} = \hat{e}_r \sin \theta \cos \phi + \hat{e}_\theta \cos \theta \cos \phi - \hat{e}_\phi \sin \phi \\ \hat{y} = \hat{e}_r \sin \theta \sin \phi + \hat{e}_\theta \cos \theta \sin \phi + \hat{e}_\phi \cos \phi \\ \hat{z} = \hat{e}_r \cos \theta - \hat{e}_\theta \sin \theta \end{cases}$$

si ha:

$$\begin{aligned}
 \vec{N}(\theta, \phi) = & \hat{e}_r \frac{4}{k} \left\{ \cos \theta \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin^2 \theta} \left\{ [\cos(kd \sin \theta \sin \phi)] \cos(kd \cos \theta) + \right. \right. \\
 & \left. \left. + [\sin(kd \sin \theta \sin \phi)] \sin(kd \cos \theta) \right\} + \right. \\
 & \left. + \sin \theta \sin \phi \frac{4}{k} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right)}{1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi} \cos(kd \sin \theta \sin \phi) \right\} + \\
 & + \hat{e}_\theta \frac{4}{k} \left\{ \cos \theta \sin \phi \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right)}{1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi} \cos(kd \sin \theta \sin \phi) - \right. \\
 & - \sin \theta \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin^2 \theta} \left\{ [\cos(kd \sin \theta \sin \phi)] \cos(kd \cos \theta) + \right. \\
 & \left. \left. + [\sin(kd \sin \theta \sin \phi)] \sin(kd \cos \theta) \right\} \right\} + \\
 & + \hat{e}_\phi \frac{4}{k} \left\{ \cos \phi \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right)}{1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi} \cos(kd \sin \theta \sin \phi) \right\}
 \end{aligned}$$

Il vettore di Poynting (far field), mediato in un periodo, é:

$$\langle \vec{S} \rangle = \frac{1}{2} Z \left(\frac{k}{4\pi r} \right)^2 (|N_\theta|^2 + |N_\phi|^2) \hat{e}_r$$

ossia:

$$\begin{aligned}
 \langle \vec{S} \rangle = & \frac{1}{2} Z \left(\frac{1}{\pi r} \right)^2 \left[\left\{ \cos \theta \sin \phi \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right)}{1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi} \cos(kd \sin \theta \sin \phi) - \right. \right. \\
 & - \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin \theta} \left\{ [\cos(kd \sin \theta \sin \phi)] \cos(kd \cos \theta) + \right. \\
 & \left. \left. + [\sin(kd \sin \theta \sin \phi)] \sin(kd \cos \theta) \right\} \right]^2 + \left\{ \cos \phi \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right)}{1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi} \cos(kd \sin \theta \sin \phi) \right\}^2 \right] \hat{e}_r
 \end{aligned}$$

10-10) Esercizio n. 2 del 23/4/2010

Con riferimento al problema precedente graficare il diagramma di radiazione nel piano $\theta = 90^\circ$. Si assuma $d = \lambda$.

Per $\theta = 90^\circ$, il vettore di Poynting risulta:

$$\langle \vec{S} \rangle_{(\theta=90^\circ)} = \frac{1}{2} Z \left(\frac{1}{\pi r} \right)^2 \left[\left\{ -[\cos(kd \sin \phi)] \right\}^2 + \left\{ \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \phi\right)}{\cos \phi} \cos(kd \sin \phi) \right\}^2 \right] \hat{e}_r$$

ossia:

$$\langle \vec{S} \rangle_{(\theta=90^\circ)} = \frac{1}{2} Z \left(\frac{1}{\pi r} \right)^2 \cos^2(kd \sin \phi) \left[1 + \frac{\cos^2\left(\frac{\pi}{2} \sin \phi\right)}{\cos^2 \phi} \right] \hat{e}_r$$

Per $d = \lambda \implies kd = 2\pi$, quindi:

$$\langle \vec{S} \rangle_{(\theta=90^\circ)} = \frac{1}{2} Z \left(\frac{1}{\pi r} \right)^2 \cos^2(2\pi \sin \phi) \left[1 + \frac{\cos^2\left(\frac{\pi}{2} \sin \phi\right)}{\cos^2 \phi} \right] \hat{e}_r$$

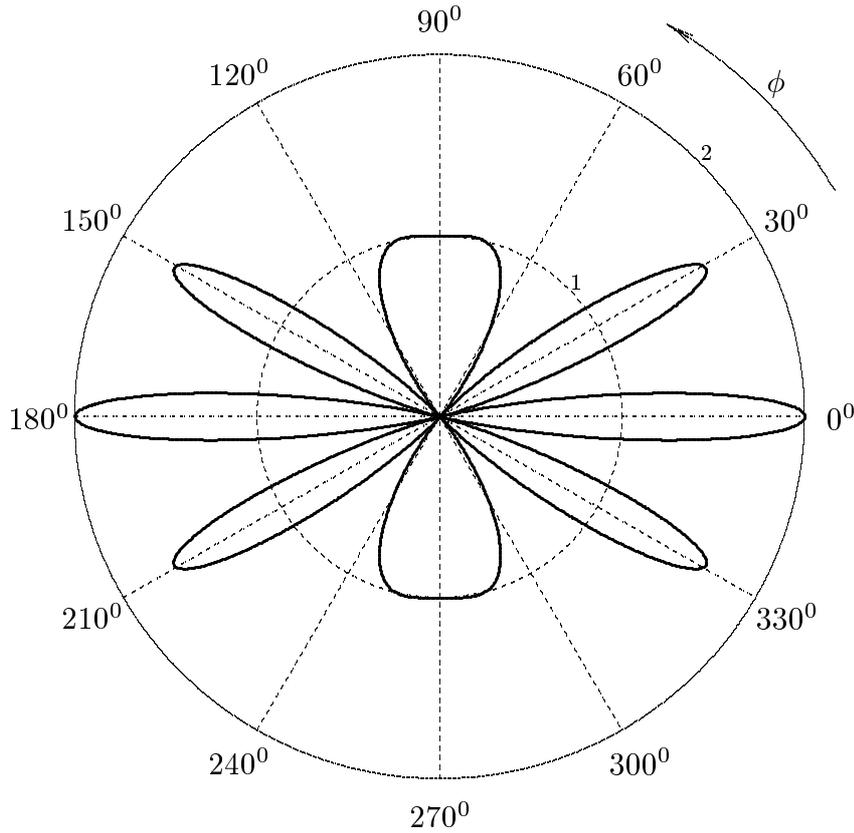
Grafichiamo il fattore di forma:

$$F(\phi) = \cos^2(2\pi \sin \phi) \left[1 + \frac{\cos^2\left(\frac{\pi}{2} \sin \phi\right)}{\cos^2 \phi} \right]$$

Esso si annulla, nel primo quadrante, per:

$$2\pi \sin \phi_1 = \frac{\pi}{2} \text{ e } 2\pi \sin \phi_2 = \frac{3}{2}\pi \implies \sin \phi_1 = \frac{1}{4} \text{ e } \implies \sin \phi_2 = \frac{3}{4} \text{ ossia:}$$

$$\phi_1 = 14^\circ.478 \text{ e } \phi_2 = 48^\circ.59$$



ϕ	$F(\phi)$	ϕ	$F(\phi)$	ϕ	$F(\phi)$	ϕ	$F(\phi)$
0°	2	1°	1.9756	2°	1.9037	3°	1.7878
4°	1.6339	5°	1.4497	6°	1.2424	7°	1.0281
8°	0.81123	9°	0.60423	10°	0.41672	11°	0.25715
12°	0.13237	13°	0.047345	14°	0.0049318	$14^{\circ}.478$	0.0000
15°	0.0059408	16°	0.048663	17°	0.13004	18°	0.24489
20°	0.54831	21°	0.72142	22°	0.89797	23°	1.07000
24°	1.2302	25°	1.3720	26°	1.4902	27°	1.5807
28°	1.6409	29°	1.6695	30°	1.6667	31°	1.6337
32°	1.5731	33°	1.4880	34°	1.3826	35°	1.2613
36°	1.1287	37°	0.98953	38°	0.84843	39°	0.70964
40°	0.57695	41°	0.45365	42°	0.34244	43°	0.24537
44°	0.16390	45°	0.0988451.028	46°	0.050486	47°	0.018591
48°	0.0024924	$48^{\circ}.59$	0.0000	50°	0.013293	51°	0.037367
52°	0.071738	53°	0.114690	54°	0.16451	55°	0.21951
56°	0.27811	57°	0.33883	58°	0.40033	59°	0.46146
60°	0.52118	61°	0.57867	62°	0.63325	63°	0.68438
64°	0.73170	65°	0.77495	66°	0.81402	67°	0.84888
68°	0.87959	69°	0.90629	70°	0.92918	71°	0.94849
72°	0.96449	73°	0.97748	74°	0.98777	75°	0.99566
76°	1.0015	77°	1.0055	78°	1.0080	79°	1.0093

80 ⁰	1.0096	81 ⁰	1.0092	82 ⁰	1.0083	83 ⁰	1.0070
84 ⁰	1.0056	85 ⁰	1.0041	86 ⁰	1.0028	87 ⁰	1.0016
88 ⁰	1.0027	89 ⁰	1.0002	90 ⁰	1		

10-11) Esercizio n. 3 del 23/4/2010

L'acqua é un mezzo fortemente dispersivo. Il suo indice di rifrazione complesso n dipende dalla frequenza dell'onda elettromagnetica che in essa si propaga. In particolare riportiamo i valori sperimentali di n competenti ad un valore relativo alla bassa radiofrequenza, alla alta radiofrequenza, dove c'è un forte assorbimento della radiazione, ed alla luce. Per $\nu = 30 \text{ MHz}$, $n = 8.849 + i6.931 \cdot 10^{-3}$. Per $\nu = 30 \text{ GHz}$, $n = 5.879 + i2.830$. Per $\nu = 6 \cdot 10^{14} \text{ Hz}$ (catastrofe ottica), $n = 1.339 + i9.243 \cdot 10^{-10}$. Un'onda elettromagnetica piana si propaga in acqua lungo la direzione dell'asse z di un sistema di riferimento.

Calcolare la costante di propagazione β ed il coefficiente di attenuazione α per ciascuna delle frequenze sopra riportate. Se la densità di potenza dell'onda, mediata in un periodo, nel piano $z = 0$ é $\mathcal{P} = 1000 \text{ W/m}^2$, calcolare la densità di potenza, mediata in un periodo, dopo un percorso di 100 m .

Nel caso di $\nu = 30 \text{ MHz}$, si ha:

$$\beta = \frac{\omega}{c} \Re(n) = \frac{2\pi \cdot 30 \cdot 10^6}{3 \cdot 10^8} 8.849 \simeq 0.62832 \cdot 8.849 \simeq \underline{\underline{5.56 \text{ rad/m}}}$$

$$\alpha = \frac{\omega}{c} \Im(n) = \frac{2\pi \cdot 30 \cdot 10^6}{3 \cdot 10^8} 6.931 \cdot 10^{-3} \simeq 0.62832 \cdot 6.931 \cdot 10^{-3} \simeq \underline{\underline{0.004355 \text{ m}^{-1}}}$$

$$\mathcal{P} = \mathcal{P}_0 e^{-2\alpha z} \simeq 1000 e^{-2 \cdot 0.004355 \cdot 100} \simeq 1000 e^{-0.871} \simeq 1000 \cdot 0.41853 \simeq \underline{\underline{418.43 \text{ W/m}^2}}$$

Nel caso di $\nu = 30 \text{ GHz}$, si ha:

$$\beta = \frac{\omega}{c} \Re(n) = \frac{2\pi \cdot 30 \cdot 10^9}{3 \cdot 10^8} 5.879 \simeq 628.32 \cdot 5.879 \simeq \underline{\underline{3693.9 \text{ rad/m}}}$$

$$\alpha = \frac{\omega}{c} \Im(n) = \frac{2\pi \cdot 30 \cdot 10^9}{3 \cdot 10^8} 2.830 \simeq 628.32 \cdot 2.830 \simeq \underline{\underline{1778.1 \text{ m}^{-1}}}$$

$$\mathcal{P} = \mathcal{P}_0 e^{-2\alpha z} \simeq 1000 e^{-2 \cdot 1778.1 \cdot 100} \simeq 1000 e^{-355620} \simeq 1000 \cdot 0 \simeq \underline{\underline{0 \text{ W/m}^2}}$$

Nel caso della luce, $\nu = 6 \cdot 10^{14} \text{ Hz}$, si ha:

$$\beta = \frac{\omega}{c} \Re(n) = \frac{2\pi \cdot 6 \cdot 10^{14}}{3 \cdot 10^8} 1.339 \simeq 1.2566 \cdot 10^7 \cdot 1.339 \simeq \underline{\underline{1.6826 \cdot 10^7 \text{ rad/m}}}$$

$$\alpha = \frac{\omega}{c} \Im(n) = \frac{2\pi \cdot 6 \cdot 10^{14}}{3 \cdot 10^8} 9.243 \cdot 10^{-10} \simeq 1.2566 \cdot 10^7 \cdot 9.243 \cdot 10^{-10} \simeq \underline{\underline{0.011615 \text{ m}^{-1}}}$$

$$\mathcal{P} = \mathcal{P}_0 e^{-2\alpha z} \simeq 1000 e^{-2 \cdot 0.011615 \cdot 100} \simeq 1000 e^{-2.323} \simeq 1000 \cdot 0.09798 \simeq \underline{\underline{97.98 \text{ W/m}^2}}$$

10-12) Esercizio n. 4 del 23/4/2010

Con riferimento al problema precedente, calcolare i coefficienti di riflessione, per incidenza normale, competenti alle frequenze indicate, se l'onda elettromagnetica incidente in acqua proviene dall'aria. Se la densità di potenza dell'onda in aria, mediata in un periodo, è $\mathcal{P} = 1000 \text{ W/m}^2$, calcolare la densità di potenza, mediata in un periodo, dopo un percorso di 100 m in acqua.

Applicando le formule generali della riflessione, per $\theta_0 = 0^0$ e per $\mu_1 \simeq \mu_2$, si ha:

$$R = \left| \frac{k_1 - k_2}{k_1 + k_2} \right|^2 = \left| \frac{\beta_1 - \beta_2 - i\alpha_2}{\beta_1 + \beta_2 + i\alpha_2} \right|^2 = \frac{(\beta_1 - \beta_2)^2 + \alpha_2^2}{(\beta_1 + \beta_2)^2 + \alpha_2^2}$$

Poiché:

$$\beta = \frac{\omega}{c} \Re(n) \quad \text{e} \quad \alpha = \frac{\omega}{c} \Im(n)$$

e, poiché

$$\Re(n_1) = 1 \quad \text{e} \quad \Im(n_1) = 0$$

la formula del coefficiente di riflessione diventa:

$$R = \frac{[1 - \Re(n_2)]^2 + [\Im(n_2)]^2}{[1 + \Re(n_2)]^2 + [\Im(n_2)]^2}$$

Per quanto riguarda la densità di potenza trasmessa e viaggiante in acqua, si ha:

$$\mathcal{P} = \mathcal{P}_0(1 - R)e^{-2\alpha z}$$

Nel caso di $\nu = 30 \text{ MHz}$ ($n = 8.849 + i6.931 \cdot 10^{-3}$), si ha:

$$R = \frac{[1 - 8.849]^2 + [6.931 \cdot 10^{-3}]^2}{[1 + 8.849]^2 + [6.931 \cdot 10^{-3}]^2} \simeq \underline{\underline{0.6351 = 63.51\%}}$$

$$\mathcal{P} = \mathcal{P}_0(1 - R) \cdot 0.41853 \simeq 1000(1 - 0.6351) \cdot 0.41853 \simeq \underline{\underline{152.72 \text{ W/m}^2}}$$

Nel caso di $\nu = 30 \text{ GHz}$ ($n = 5.879 + i2.830$), si ha:

$$R = \frac{[1 - 5.879]^2 + [2.830]^2}{[1 + 5.879]^2 + [2.830]^2} \simeq \underline{\underline{0.57498 = 57.498\%}}$$

$$\mathcal{P} = \mathcal{P}_0(1 - R) \cdot 0 \simeq \underline{\underline{0 \text{ W/m}^2}}$$

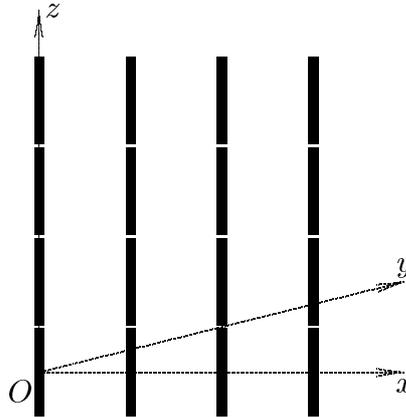
Nel caso di $\nu = 6 \cdot 10^{14} \text{ Hz}$ (catastrofe ottica) ($n = 1.339 + i9.243 \cdot 10^{-10}$), si ha:

$$R = \frac{[1 - 1.339]^2 + [9.243 \cdot 10^{-10}]^2}{[1 + 1.339]^2 + [9.243 \cdot 10^{-10}]^2} \simeq \underline{\underline{0.0210 = 2.1\%}}$$

$$\mathcal{P} = \mathcal{P}_0(1 - R) \cdot 0.09798 \simeq 1000(1 - 0.0210) \cdot 0.09798 \simeq \underline{\underline{95.922 \text{ W/m}^2}}$$

10-13) Esercizio n. 1 del 25/6/2010

Sia dato un sistema di antenne a mezz'onda uniformemente alimentate e con le correnti in fase fra di loro. Esse sono posizionate come in figura, ossia formano un rectangular array 4×4 . Il sistema é un reticolo periodico di passo d sia nella direzione dell'asse x e sia nella direzione dell'asse z . Determinare l'espressione della funzione $U(\theta, \phi)$.



La funzione spaziale che descrive il diagramma di radiazione di un rectangular array uniformemente alimentato e con le correnti in fase fra di loro é:

$$U(\theta, \phi) = I_0 \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin \theta} \left| \frac{\sin [n (kd_x \sin \theta \cos \phi) / 2]}{\sin [(kd_x \sin \theta \cos \phi) / 2]} \frac{\sin [m (kd_z \cos \theta) / 2]}{\sin [(kd_z \cos \theta) / 2]} \right|$$

Per $d_x = d_z = d$ e per $n = m = 4$, dopo aver posto $I_0 = 1$, si ha:

$$U(\theta, \phi) = \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin \theta} \left| \frac{\sin [4 (kd \sin \theta \cos \phi) / 2]}{\sin [(kd \sin \theta \cos \phi) / 2]} \frac{\sin [4 (kd \cos \theta) / 2]}{\sin [(kd \cos \theta) / 2]} \right|$$

10-14) Esercizio n. 2 del 25/6/2010

Con riferimento al problema precedente esprimere la funzione $U(\theta, \phi)$ per $\theta = 90^\circ$ e per $d = \frac{\lambda}{2}$. Calcolare analiticamente il suo valore massimo nonché gli zeri nel primo quadrante. Si grafichi la funzione al variare di ϕ .

Per $\theta = \pi/2$ risulta:

$$\frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin \theta} = 1$$

Quindi:

$$U(\pi/2, \phi) = \left| \frac{\sin [4 (kd \cos \phi) / 2]}{\sin [(kd \cos \phi) / 2]} \frac{\sin [4 (kd \cos \theta) / 2]}{\sin [(kd \cos \theta) / 2]} \right|$$

Inoltre si ha:

$$\lim_{\theta \rightarrow \pi/2} \left\{ \frac{\sin [4 (kd \cos \theta) / 2]}{\sin [(kd \cos \theta) / 2]} \right\} = 4$$

Ne segue che:

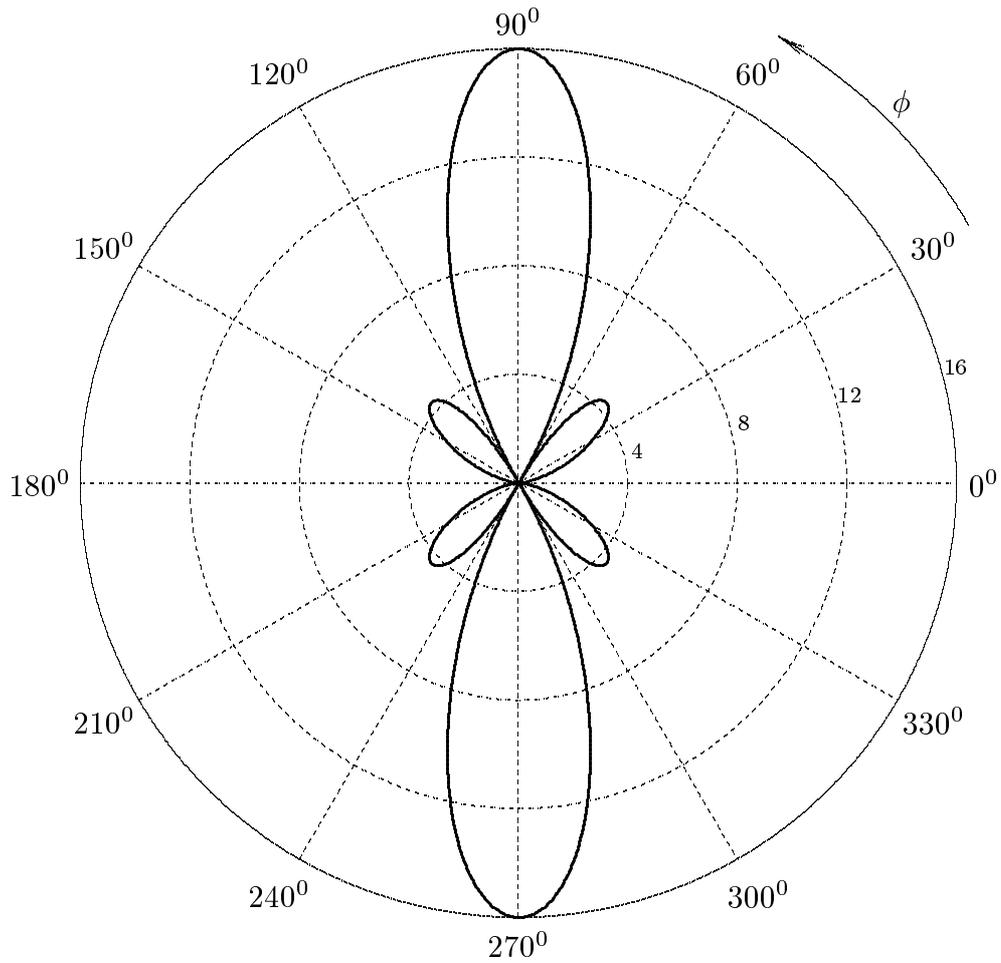
$$U(\pi/2, \phi) = 4 \left| \frac{\sin [4 (kd \cos \phi) / 2]}{\sin [(kd \cos \phi) / 2]} \right|$$

Per $d = \frac{\lambda}{2} \implies kd = \pi$, quindi:

$$U(\pi/2, \phi) = 4 \left| \frac{\sin [4 (\pi \cos \phi) / 2]}{\sin [(\pi \cos \phi) / 2]} \right|$$

Il suo valore massimo é 16 e si ha per $\phi = \pi/2$. Essa si annulla quando si annulla il numeratore ma non il denominatore ossia, nel primo quadrante, per:

$$2\pi \cos \phi^* = \begin{cases} \pi, \text{ ossia per } \cos \phi_1^* = \frac{1}{2} \implies \underline{\underline{\phi_1^* = \frac{\pi}{3} = 60^\circ}} \\ 2\pi, \text{ ossia per } \cos \phi_2^* = 1 \implies \underline{\underline{\phi_2^* = 0^\circ}} \end{cases}$$



ϕ	$F(\phi)$	ϕ	$F(\phi)$	ϕ	$F(\phi)$	ϕ	$F(\phi)$
0°	0.0000	1°	0.0038	2°	0.01531	3°	0.03444
4°	0.06122	5°	0.09563	6°	0.13766	7°	0.18728
8°	0.24447	9°	0.309175	10°	0.38135	11°	0.46092
12°	0.54781	13°	0.64189	14°	0.74303	15°	0.85107
16°	0.96580	17°	1.08699	18°	1.21437	19°	1.3476
20°	1.4863	21°	1.6301	22°	1.7785	23°	1.93092
24°	2.08676	25°	2.24534	26°	2.40593	27°	2.56769
28°	2.72973	29°	2.89106	30°	3.05064	31°	3.20733
32°	3.3599	33°	3.5071	34°	3.64755	35°	3.77982
36°	3.90242	37°	4.0138	38°	4.11236	39°	4.19646
40°	4.26443	41°	4.31457	42°	4.34518	43°	4.35458
44°	4.34108	45°	4.30304	46°	4.2389	47°	4.14712
48°	4.0263	49°	3.8751	50°	3.6924	51°	3.4771
52°	3.22837	53°	2.94551	54°	2.62804	55°	2.27573
56°	1.88854	57°	1.46673	58°	1.0108	59°	0.52153
60°	0.0000	61°	0.55243	62°	1.1341	63°	1.74305
64°	2.37702	65°	3.03349	66°	3.70963	67°	4.4023
68°	5.10833	69°	5.82399	70°	6.54558	71°	7.26915

72 ⁰	7.99059	73 ⁰	8.7057	74 ⁰	9.41017	75 ⁰	10.0997
76 ⁰	10.7698	77 ⁰	11.4163	78 ⁰	12.0349	79 ⁰	12.6214
80 ⁰	13.1719	81 ⁰	13.6826	82 ⁰	14.1499	83 ⁰	14.5704
84 ⁰	14.94133	85 ⁰	15.2598	86 ⁰	15.5236	87 ⁰	15.7309
88 ⁰	15.8800	89 ⁰	15.9699	90 ⁰	16.0000		

Il grafico presenta, quindi, un lobo nella direzione dell'asse y .

10-15) Esercizio n. 3 del 25/6/2010

Un'onda elettromagnetica piana di frequenza $\nu = 9 \text{ MHz}$, viaggiante in aria, incide con angolo di incidenza $\theta_0 = 50^\circ$ su un terreno non molto umido di parametri costitutivi $\epsilon_r = 10$, $\sigma = 0.005 \text{ S/m}$, $\mu = \mu_0$. Calcolare: a) il coefficiente di riflessione per la componente normale al piano di incidenza del campo elettrico incidente; b) il coefficiente di riflessione per la componente parallela al piano di incidenza del campo elettrico incidente; c) l'angolo di rifrazione.

Calcoliamo, relativamente al mezzo conduttore, il rapporto $\frac{\sigma}{\epsilon\omega}$, la costante di propagazione β_2 e il coefficiente di attenuazione α_2 .

$$\frac{\sigma}{\epsilon\omega} = \frac{0.005}{8.854 \cdot 10^{-12} \cdot 10 \cdot 2\pi \cdot 9 \cdot 10^6} \simeq 0.9986 \implies \left(\frac{\sigma}{\epsilon\omega}\right)^2 \simeq 0.9972$$

$$\sqrt{1 + \frac{\sigma^2}{\epsilon^2\omega^2}} = \sqrt{1 + 0.9972} \simeq 1.4132$$

$$\beta_2 = \frac{\omega}{c} \sqrt{\frac{\mu_r \epsilon_r}{2} \left[1 + \sqrt{1 + \frac{\sigma^2}{\epsilon^2\omega^2}} \right]} = \frac{\omega}{c} \sqrt{\frac{10}{2} (1 + 1.4132)} \simeq 3.4736 \frac{\omega}{c} \text{ (rad/m)}$$

$$\alpha_2 = \frac{\omega}{c} \sqrt{\frac{\mu_r \epsilon_r}{2} \left[\sqrt{1 + \frac{\sigma^2}{\epsilon^2\omega^2}} - 1 \right]} = \frac{\omega}{c} \sqrt{\frac{10}{2} (1.4132 - 1)} \simeq 1.4374 \frac{\omega}{c} \text{ (m}^{-1}\text{)}$$

da cui risulta:

$$\beta_2^2 - \alpha_2^2 = \frac{\omega^2}{c^2} \frac{\mu_r \epsilon_r}{2} \left[1 + \sqrt{1 + \frac{\sigma^2}{\epsilon^2\omega^2}} \right] - \frac{\omega^2}{c^2} \frac{\mu_r \epsilon_r}{2} \left[\sqrt{1 + \frac{\sigma^2}{\epsilon^2\omega^2}} - 1 \right] = \frac{\omega^2}{c^2} \mu_r \epsilon_r$$

Si ha anche:

$$\beta_1 = \frac{\omega}{c} \simeq 0.1885 \text{ (rad/m)}$$

$$\begin{aligned} p^2(\theta_0) &= \frac{1}{2} \left[-\beta_2^2 + \alpha_2^2 + \beta_1^2 \sin^2 \theta_0 + \sqrt{4\beta_2^2 \alpha_2^2 + (\beta_2^2 - \alpha_2^2 - \beta_1^2 \sin^2 \theta_0)^2} \right] \simeq \\ &\simeq \frac{1}{2} \frac{\omega^2}{c^2} \left\{ -10 + \sin^2 \theta_0 + \sqrt{99.7183 + (10 - \sin^2 \theta_0)^2} \right\} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} q^2(\theta_0) &= \frac{1}{2} \left[\beta_2^2 - \alpha_2^2 - \beta_1^2 \sin^2 \theta_0 + \sqrt{4\beta_2^2 \alpha_2^2 + (\beta_2^2 - \alpha_2^2 - \beta_1^2 \sin^2 \theta_0)^2} \right] \simeq \\ &\simeq \frac{1}{2} \frac{\omega^2}{c^2} \left\{ 10 - \sin^2 \theta_0 + \sqrt{99.7183 + (10 - \sin^2 \theta_0)^2} \right\} \end{aligned}$$

che per $\theta_0 = 50^\circ$ valgono:

$$p^2 (50^\circ) \simeq \frac{1}{2} \frac{\omega^2}{c^2} \left\{ -10 + 0.5868 + 13.7232 \right\} \simeq \frac{1}{2} 4.31 \frac{\omega^2}{c^2} \implies p (50^\circ) \simeq 1.468 \frac{\omega}{c}$$

$$q^2 (50^\circ) \simeq \frac{1}{2} \frac{\omega^2}{c^2} \left\{ 10 - 0.5868 + 13.7232 \right\} \simeq \frac{1}{2} 23.1364 \frac{\omega^2}{c^2} \implies q (50^\circ) \simeq 3.4012 \frac{\omega}{c}$$

I coefficienti di riflessione, per $\mu_1 \simeq \mu_2$, sono:

$$R_{\perp} = \rho_{\perp}^2 = \frac{(q - \beta_1 \cos \theta_0)^2 + p^2}{(q + \beta_1 \cos \theta_0)^2 + p^2} \simeq \frac{(3.4012 - 0.6428)^2 + 2.155}{(3.4012 + 0.6428)^2 + 2.155} \simeq 0.5275 = \underline{\underline{52.75\%}}$$

$$R_{\parallel} = \rho_{\parallel}^2 = \rho_{\perp}^2 \frac{(q - \beta_1 \sin \theta_0 \tan \theta_0)^2 + p^2}{(q + \beta_1 \sin \theta_0 \tan \theta_0)^2 + p^2} \simeq 0.5275 \frac{(3.4012 - 0.766 \cdot 1.1917)^2 + 2.155}{(3.4012 + 0.766 \cdot 1.1917)^2 + 2.155} \simeq \\ \simeq 0.5275 \cdot 0.4019 \simeq 0.2120 = \underline{\underline{21.20\%}}$$

L'angolo di rifrazione é:

$$\tan \psi = \frac{\beta_1 \sin \theta_0}{q} \simeq \frac{0.766}{3.4012} \simeq 0.2252 \implies \psi = \arctan(0.2252) \simeq \underline{\underline{12^\circ.69}}$$

10-16) Esercizio n. 4 del 25/6/2010

Un'onda elettromagnetica piana si propaga, in aria, lungo l'asse z di un sistema di riferimento. L'ampiezza massima del vettore campo elettrico é $E_0 = 1 \text{ V/m}$. Calcolare: a) la densità di potenza, mediata in un periodo, convogliata dall'onda; b) la pressione di radiazione che si esercita su una lastra di conduttore perfetto che giace in un piano ortogonale all'asse z . Se il conduttore ha la forma di un disco di raggio $a = 1 \text{ mm}$, calcolare il modulo della forza che si esercita su di esso.

Si ha:

$$\mathcal{P} = \frac{E_0^2}{2Z} \simeq \frac{1}{2 \cdot 377} \simeq \underline{\underline{1.326 \cdot 10^{-3} \text{ W/m}^2}}$$

Poiché la lastra é un conduttore perfetto, la pressione di radiazione esercitata su di essa é:

$$p = 2 \frac{\mathcal{P}}{c} \simeq 2 \frac{1.326 \cdot 10^{-3}}{3 \cdot 10^8} \simeq \underline{\underline{8.84 \cdot 10^{-12} \text{ N/m}^2}}$$

Il modulo della forza che si esercita sul disco metallico é:

$$F = pS$$

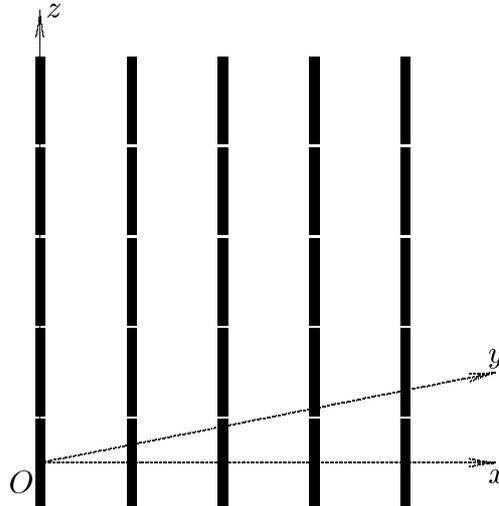
essendo $S = \pi a^2$ l'area della superficie del disco

Quindi:

$$F = 8.84 \cdot 10^{-12} \cdot \pi \cdot 10^{-6} = \underline{\underline{27.77 \cdot 10^{-18} \text{ N}}}$$

10-17) Esercizio n. 1 del 23/7/2010

Sia dato un sistema di antenne a mezz'onda uniformemente alimentate e con le correnti in fase fra di loro. Esse sono posizionate come in figura, ossia formano un rectangular array 5×5 . Il sistema é un reticolo periodico di passo d sia nella direzione dell'asse x e sia nella direzione dell'asse z . Determinare l'espressione della funzione $U(\theta, \phi)$.



La funzione spaziale che descrive il diagramma di radiazione di un rectangular array uniformemente alimentato e con le correnti in fase fra di loro é:

$$U(\theta, \phi) = I_0 \left| \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin \theta} \right| \left| \frac{\sin\left[n(kd_x \sin \theta \cos \phi)/2\right]}{\sin\left[(kd_x \sin \theta \cos \phi)/2\right]} \frac{\sin\left[m(kd_z \cos \theta)/2\right]}{\sin\left[(kd_z \cos \theta)/2\right]} \right|$$

Per $d_x = d_z = d$ e per $n = m = 5$, dopo aver posto $I_0 = 1$, si ha:

$$U(\theta, \phi) = \left| \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin \theta} \right| \left| \frac{\sin\left[5(kd \sin \theta \cos \phi)/2\right]}{\sin\left[(kd \sin \theta \cos \phi)/2\right]} \frac{\sin\left[5(kd \cos \theta)/2\right]}{\sin\left[(kd \cos \theta)/2\right]} \right|$$

10-18) Esercizio n. 2 del 23/7/2010

Con riferimento al problema precedente esprimere la funzione $U(\theta, \phi)$ per $\phi = 90^\circ$ e per $d = \frac{\lambda}{2}$. Calcolare analiticamente il suo valore massimo nonché gli zeri nel primo quadrante. Si grafichi la funzione al variare di θ .

Per $\phi = \pi/2$ risulta:

$$\lim_{\phi \rightarrow \pi/2} \left\{ \frac{\sin [5 (kd \sin \theta \cos \phi) / 2]}{\sin [(kd \sin \theta \cos \phi) / 2]} \right\} = 5$$

Quindi:

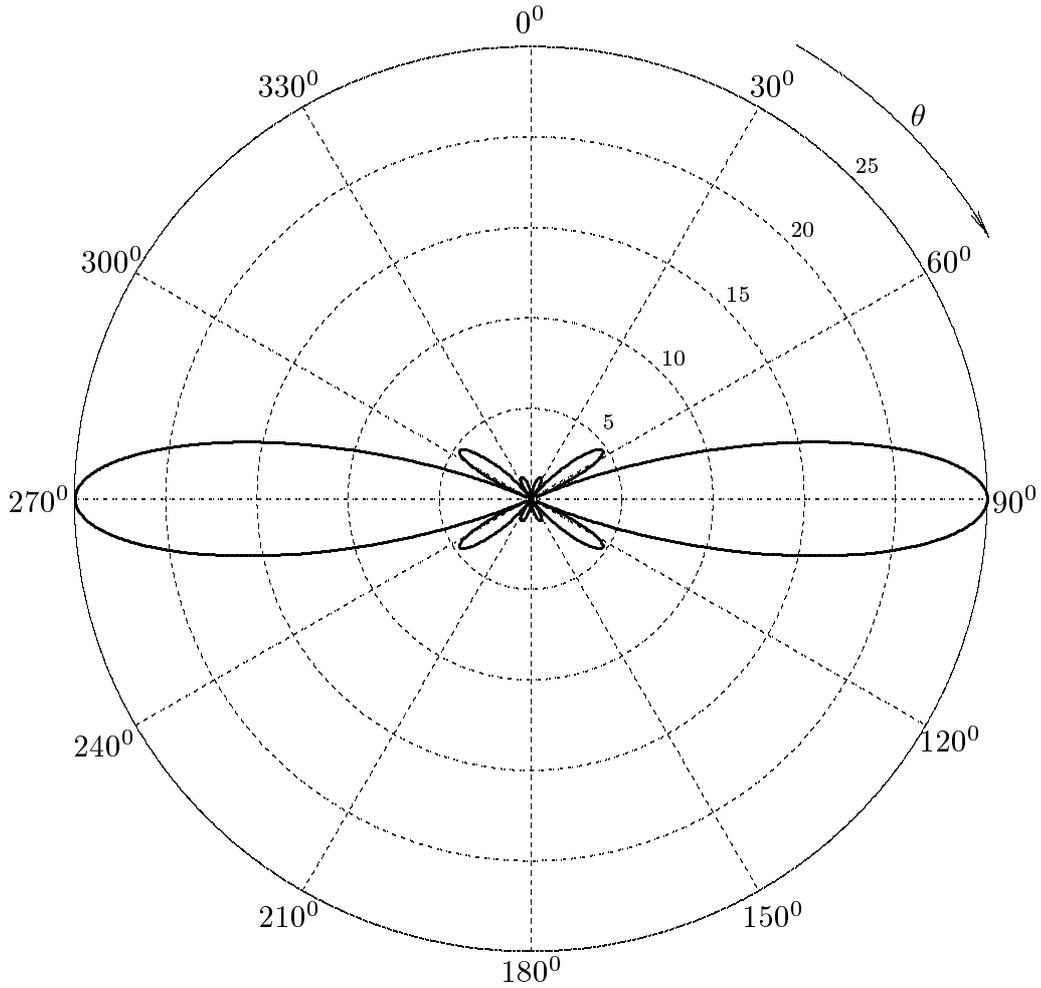
$$U(\theta, \pi/2) = \left| \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \theta \right)}{\sin \theta} \right| \left| 5 \frac{\sin [5 (kd \cos \theta) / 2]}{\sin [(kd \cos \theta) / 2]} \right|$$

Per $d = \frac{\lambda}{2} \implies kd = \pi$, quindi:

$$U(\theta, \pi/2) = \left| \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \theta \right)}{\sin \theta} \right| \left| 5 \frac{\sin [5 (\pi \cos \theta) / 2]}{\sin [(\pi \cos \theta) / 2]} \right| = F(\theta)$$

Il suo valore massimo é 25 e si ha per $\theta = \pi/2$. Il primo fattore si annulla soltanto per $\theta = 0^\circ$. Gli altri zeri si ottengono annullando il numeratore ma non il denominatore del secondo fattore, ossia nel primo quadrante, per:

$$\frac{5}{2} \pi \cos \theta^* = \begin{cases} \pi, \text{ ossia per } \cos \theta_1^* = \frac{2}{5} \implies \underline{\underline{\theta_1^* \simeq 66^{\circ}.42}} \\ 2\pi, \text{ ossia per } \cos \theta_2^* = \frac{4}{5} \implies \underline{\underline{\theta_2^* \simeq 36^{\circ}.87}} \end{cases}$$



θ	$F(\theta)$	θ	$F(\theta)$	θ	$F(\theta)$	θ	$F(\theta)$
0°	0.0000	1°	0.0068	2°	0.137	3°	0.205
4°	0.274	5°	0.342	6°	0.411	7°	0.479
8°	0.547	9°	0.615	10°	0.682	11°	0.748
12°	0.813	13°	0.877	14°	0.938	15°	0.998
16°	1.054	17°	1.107	18°	1.155	19°	1.198
20°	1.236	21°	1.266	22°	1.289	23°	1.303
24°	1.307	25°	1.300	26°	1.281	27°	1.248
28°	1.200	29°	1.138	30°	1.058	31°	0.961
32°	0.845	33°	0.711	34°	0.556	35°	0.381
36°	0.186	$36^\circ.87 \simeq 0.0$		38°	0.264	39°	0.517
40°	0.789	41°	1.076	42°	1.377	43°	1.689
44°	2.010	45°	2.335	46°	2.661	47°	2.983
48°	3.296	49°	3.594	50°	3.872	51°	4.124
52°	4.342	53°	4.520	54°	4.652	55°	4.730
56°	4.747	57°	4.697	58°	4.573	59°	4.370
60°	4.082	61°	3.705	62°	3.235	63°	2.669
64°	2.006	65°	1.246	$66^\circ.42 \simeq 0.0$		67°	0.560

68 ⁰	1.601	69 ⁰	2.726	70 ⁰	3.928	71 ⁰	5.200
72 ⁰	6.531	73 ⁰	7.910	74 ⁰	9.325	75 ⁰	10.762
76 ⁰	12.208	77 ⁰	13.646	78 ⁰	15.062	79 ⁰	16.439
80 ⁰	17.762	81 ⁰	19.015	82 ⁰	20.182	83 ⁰	21.250
84 ⁰	22.206	85 ⁰	23.036	86 ⁰	23.730	87 ⁰	24.280
88 ⁰	24.678	89 ⁰	24.919	90 ⁰	25.000		

Il grafico presenta, quindi, un lobo principale nella direzione dell'asse y .

10-19) Esercizio n. 3 del 23/7/2010

Un'onda elettromagnetica piana di frequenza $\nu = 10 \text{ GHz}$, viaggiante in aria, penetra in un plasma in direzione della normale alla superficie di separazione. Il plasma é caratterizzato dai seguenti parametri:

$$N = 10^{12} \text{ cm}^{-3}, \quad \omega_{eff} = 2\pi \cdot 3 \cdot 10^9 \text{ rad/s}$$

Calcolare il coefficiente di riflessione.

—————

La frequenza angolare di plasma é:

$$\begin{aligned} \omega_p^2 &= \frac{Ne^2}{m\epsilon_0} = \frac{10^{18} \cdot (1.6 \cdot 10^{-19})^2}{9.11 \cdot 10^{-31} \cdot 8.854 \cdot 10^{-12}} \simeq 3.1738 \cdot 10^{21} \text{ (rad/s)}^2 \\ \implies \omega_p &\simeq 5.6336 \cdot 10^{10} \text{ rad/s} \implies \nu_p \simeq 8.9662 \cdot 10^9 \text{ Hz} = 8.9662 \text{ GHz} \end{aligned}$$

Prima di calcolare i parametri costitutivi del plasma, valutiamo la quantità sempre ricorrente:

$$\frac{\omega_p^2}{\omega^2 + \omega_{eff}^2} \simeq \frac{3.1738 \cdot 10^{21}}{4\pi^2 \cdot 10^{20} + 4\pi^2 \cdot 9 \cdot 10^{18}} \simeq 0.737$$

La conducibilità é:

$$\sigma = \frac{\epsilon_0 \omega_{eff} \omega_p^2}{\omega^2 + \omega_{eff}^2} \simeq 8.854 \cdot 10^{-12} \cdot 2\pi \cdot 3 \cdot 10^9 \cdot 0.737 \simeq \underline{\underline{0.123}} \text{ S/m}$$

La costante dielettrica relativa é:

$$\epsilon_r = 1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2 + \omega_{eff}^2} = 1 - 0.737 \simeq \underline{\underline{0.263}}$$

Calcoliamo il rapporto:

$$\frac{\sigma}{\epsilon\omega} = \frac{0.123}{8.854 \cdot 10^{-12} \cdot 0.263 \cdot 2\pi \cdot 10^{10}} \simeq 0.84 \implies \left(\frac{\sigma}{\epsilon\omega}\right)^2 \simeq 0.705$$

Allora:

$$\sqrt{1 + \frac{\sigma^2}{\epsilon^2\omega^2}} = \sqrt{1 + 0.705} \simeq 1.306$$

Quindi, ponendo $\mu_r = 1$, si ha:

$$\beta_2 = \frac{\omega}{c} \sqrt{\frac{\mu_r \epsilon_r}{2} \left[1 + \sqrt{1 + \frac{\sigma^2}{\epsilon^2\omega^2}} \right]} = \frac{\omega}{c} \sqrt{\frac{0.263}{2} (1 + 1.306)} \simeq \underline{\underline{0.55 \frac{\omega}{c} \text{ rad/m}}}$$

$$\alpha_2 = \frac{\omega}{c} \sqrt{\frac{\mu_r \epsilon_r}{2} \left[\sqrt{1 + \frac{\sigma^2}{\epsilon^2 \omega^2}} - 1 \right]} = \frac{\omega}{c} \sqrt{\frac{0.263}{2} (1.306 - 1)} \simeq \underline{\underline{0.2 \frac{\omega}{c} m^{-1}}}$$

Utilizzando le formule approssimate risulta

$$\alpha_{approx} \simeq \frac{\sigma}{2} \sqrt{\frac{\mu_0}{\epsilon_0 \epsilon_r}} = \frac{0.123}{2} \frac{377}{\sqrt{0.263}} \simeq \underline{\underline{45.21 m^{-1}}} \simeq \underline{\underline{0.215 \frac{\omega}{c} m^{-1}}}$$

$$\beta_{approx} = \frac{\omega}{c} \sqrt{\epsilon_r} = \frac{\omega}{c} \sqrt{0.263} = 0.51 \frac{\omega}{c} \simeq \underline{\underline{107.23 rad/m}}$$

Il coefficiente di riflessione, nell'ipotesi $\mu_{r_1} \simeq \mu_{r_2}$ é:

$$R = \left| \frac{k_1 - k_2}{k_1 + k_2} \right|^2$$

essendo:

$$k_1 = \beta_1 = \frac{\omega}{c}, \quad k_2 = \beta_2 + i\alpha_2$$

Ne segue:

$$R = \left| \frac{\beta_1 - \beta_2 - i\alpha_2}{\beta_1 + \beta_2 + i\alpha_2} \right|^2 = \frac{(\beta_1 - \beta_2)^2 + \alpha_2^2}{(\beta_1 + \beta_2)^2 + \alpha_2^2} \simeq \frac{(1 - 0.55)^2 + (0.2)^2}{(1 + 0.55)^2 + (0.2)^2} \simeq \frac{0.2425}{2.4425} \simeq \underline{\underline{0.099 = 9.9\%}}$$

Utilizzando le formule approssimate per β_2 ed α_2 si ottiene $\underline{\underline{R = 12.29\%}}$.

10-20) Esercizio n. 4 del 23/7/2010

Con riferimento al problema precedente, calcolare il tempo necessario all'onda elettromagnetica per percorrere la distanza di 100 Km.

Il tempo impiegato da un'onda elettromagnetica, che viaggia in un mezzo dispersivo, per percorrere una distanza L é:

$$\tau = \frac{L}{v_g}$$

essendo:

$$v_g = \frac{c \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2 + \omega_{eff}^2}}}{1 - \frac{\omega_p^2 \omega_{eff}^2}{(\omega^2 + \omega_{eff}^2)^2}}$$
$$\frac{\omega_p^2 \omega_{eff}^2}{(\omega^2 + \omega_{eff}^2)^2} \simeq \frac{3.1738 \cdot 10^{21} \cdot 4\pi^2 \cdot 9 \cdot 10^{18}}{(4\pi^2 \cdot 10^{20} + 4\pi^2 \cdot 9 \cdot 10^{18})^2} \simeq 0.0609$$

Ne segue:

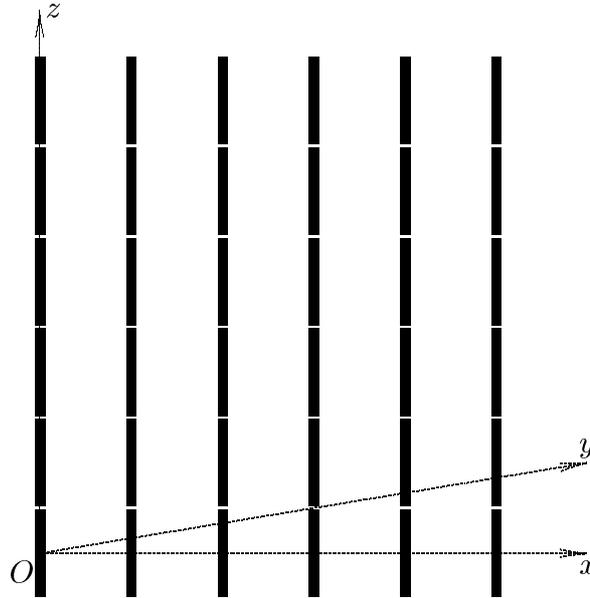
$$v_g = c \frac{\sqrt{0.263}}{1 - 0.0609} \simeq \underline{\underline{0.546c}}$$

Quindi:

$$\tau = \frac{10^5}{0.546c} \simeq \underline{\underline{0.61 ms}}$$

10-21) Esercizio n. 1 del 10/9/2010

Sia dato un sistema di antenne a mezz'onda uniformemente alimentate e con le correnti in fase fra di loro. Esse sono posizionate come in figura, ossia formano un rectangular array 6×6 . Il sistema é un reticolo periodico di passo d sia nella direzione dell'asse x e sia nella direzione dell'asse z . Determinare l'espressione della funzione $U(\theta, \phi)$.



La funzione spaziale che descrive il diagramma di radiazione di un rectangular array uniformemente alimentato e con le correnti in fase fra di loro é:

$$U(\theta, \phi) = I_0 \left| \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin \theta} \right| \left| \frac{\sin\left[n \left(k d_x \sin \theta \cos \phi\right) / 2\right]}{\sin\left[\left(k d_x \sin \theta \cos \phi\right) / 2\right]} \frac{\sin\left[m \left(k d_z \cos \theta\right) / 2\right]}{\sin\left[\left(k d_z \cos \theta\right) / 2\right]} \right|$$

Per $d_x = d_z = d$ e per $n = m = 6$, dopo aver posto $I_0 = 1$, si ha:

$$U(\theta, \phi) = \left| \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin \theta} \right| \left| \frac{\sin\left[6 \left(k d \sin \theta \cos \phi\right) / 2\right]}{\sin\left[\left(k d \sin \theta \cos \phi\right) / 2\right]} \frac{\sin\left[6 \left(k d \cos \theta\right) / 2\right]}{\sin\left[\left(k d \cos \theta\right) / 2\right]} \right|$$

10-22) Esercizio n. 2 del 10/9/2010

Con riferimento al problema precedente esprimere la funzione $U(\theta, \phi)$ per $\theta = 90^\circ$ e per $d = \frac{\lambda}{2}$. Calcolare analiticamente il suo valore massimo nonché gli zeri nel primo quadrante. Calcolare, quindi, la larghezza angolare del lobo principale. Si grafichi la funzione al variare di ϕ .

Per $\theta = \pi/2$ risulta:

$$\frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin \theta} = 1$$

Inoltre si ha:

$$\lim_{\theta \rightarrow \pi/2} \left\{ \frac{\sin [6 (kd \cos \theta) / 2]}{\sin [(kd \cos \theta) / 2]} \right\} = 6$$

Ne segue che:

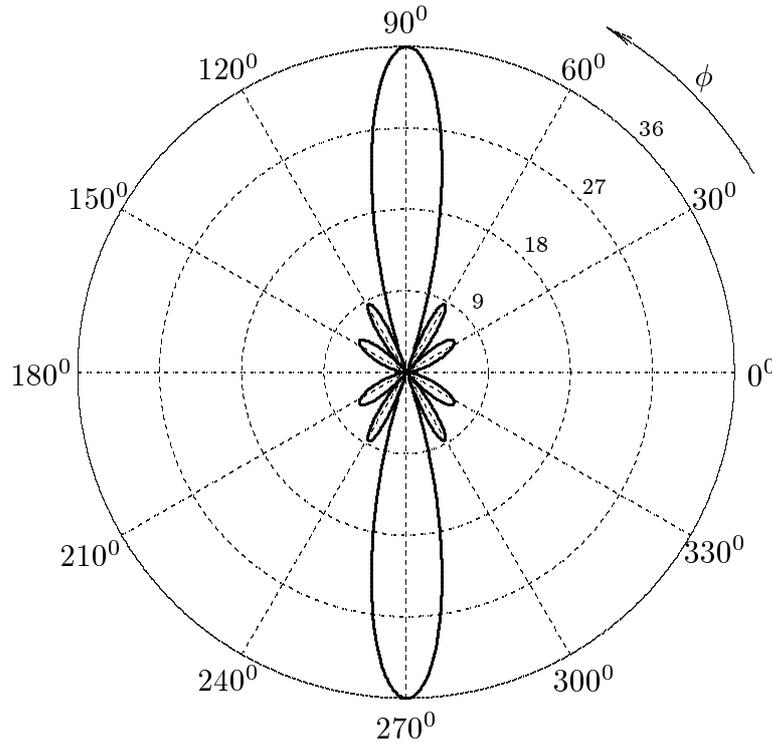
$$U(\pi/2, \phi) = 6 \left| \frac{\sin [6 (kd \cos \phi) / 2]}{\sin [(kd \cos \phi) / 2]} \right|$$

Per $d = \frac{\lambda}{2} \implies kd = \pi$, quindi:

$$U(\pi/2, \phi) = 6 \left| \frac{\sin [6 (\pi \cos \phi) / 2]}{\sin [(\pi \cos \phi) / 2]} \right|$$

Il suo valore massimo é 36 e si ha per $\phi = \pi/2$. Essa si annulla quando si annulla il numeratore ma non il denominatore ossia, nel primo quadrante, per:

$$3\pi \cos \phi^* = \begin{cases} \pi, \text{ ossia per } \cos \phi_1^* = \frac{1}{3} \implies \underline{\underline{\phi_1^* = \arccos(1/3) = 70^0.53}} \\ 2\pi, \text{ ossia per } \cos \phi_2^* = \frac{2}{3} \implies \underline{\underline{\phi_2^* = \arccos(2/3) = 48^0.19}} \\ 3\pi, \text{ ossia per } \cos \phi_3^* = 1 \implies \underline{\underline{\phi_3^* = 0^0}} \end{cases}$$



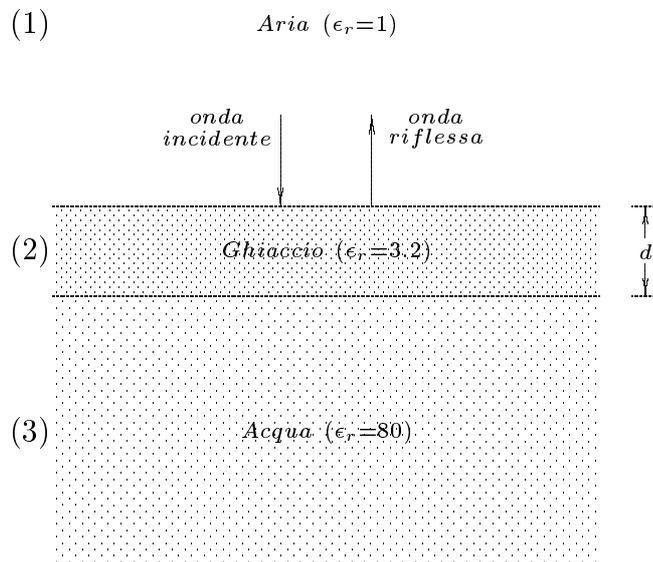
ϕ	$F(\phi)$	ϕ	$F(\phi)$	ϕ	$F(\phi)$	ϕ	$F(\phi)$
0°	0.0000	2°	0.0345	4°	0.13774	6°	0.30965
8°	0.54962	10°	0.85641	12°	1.2277	14°	1.6597
16°	2.1462	18°	2.6785	20°	3.2442	22°	3.827
24°	4.4062	26°	4.9564	28°	5.4477	30°	5.8464
31°	5.9996	32°	6.1158	33°	6.1901	34°	6.218
35°	6.1948	36°	6.1163	37°	5.9786	38°	5.7783
39°	5.5125	40°	5.1792	41°	4.7769	42°	4.3056
43°	3.7659	44°	3.1599	45°	2.4909	46°	1.7636
47°	0.98423	47° .5	0.57738	48°	0.16052	48° .1	0.076
48° .2	0.0087	48° .3	0.094	48° .4	0.1794	48° .5	0.26515
49°	0.69831	50°	1.5814	51°	2.4766	52°	3.3702
53°	4.2472	54°	5.0915	55°	5.8861	56°	6.6133
57°	7.2549	58°	7.7927	59°	8.2086	60°	8.4853
60° .5	8.5662	61°	8.6063	61° .5	8.6036	62°	8.5565
63°	8.3226	64°	7.8936	65°	7.2609	66°	6.4188
67°	5.3647	68°	4.0996	69°	2.6282	69° .5	1.8176
70°	0.95879	70° .5	0.053485	71°	0.89644	72°	2.9215
73°	5.0966	74°	7.3986	76°	12.275	78°	17.307
80°	22.224	82°	27.742	84°	30.59	86°	33.529
87°	34.597	88°	35.372	89°	35.842	90°	36

Il grafico presenta, quindi, un lobo nella direzione dell'asse y . **La larghezza angolare del lobo principale é $\Delta\Omega = 2(90^\circ - 70.5^\circ) = 39^\circ$.** É interessante notare che, dalle formule per il calcolo degli zeri, si evince che all'aumentare del numero dei dipoli la larghezza angolare del lobo principale diminuisce.

10-23) Esercizio n. 3 del 10/9/2010

La superficie di un lago é ricoperta da uno strato di ghiaccio di spessore sconosciuto. Un'onda elettromagnetica piana lanciata da un elicottero, di frequenza $\nu = 1 \text{ GHz}$, incide secondo la verticale sul ghiaccio. Se il coefficiente di riflessione misurato risulta $R = 0.61$, calcolare i primi sette possibili valori dello spessore del ghiaccio. Alla frequenza data é: $\epsilon_{acqua} \simeq 80\epsilon_0$, $\epsilon_{ghiaccio} \simeq 3.2\epsilon_0$.

(vedi es. n.4 del 28/6/2000)



Si ha:

$$R = \frac{(r_{12} + r_{23})^2 - 4r_{12}r_{23} \sin^2 \beta_2 d}{(1 + r_{12}r_{23})^2 - 4r_{12}r_{23} \sin^2 \beta_2 d}$$

ossia:

$$R(1 + r_{12}r_{23})^2 - 4Rr_{12}r_{23} \sin^2 \beta_2 d = (r_{12} + r_{23})^2 - 4r_{12}r_{23} \sin^2 \beta_2 d$$

e, ancora:

$$4r_{12}r_{23}(1 - R) \sin^2 \beta_2 d = (r_{12} + r_{23})^2 - R(1 + r_{12}r_{23})^2$$

da cui:

$$\sin^2 \beta_2 d = \frac{(r_{12} + r_{23})^2 - R(1 + r_{12}r_{23})^2}{4r_{12}r_{23}(1 - R)}$$

Si ha:

$$r_{12} = \frac{\sqrt{\epsilon_{r1}} - \sqrt{\epsilon_{r2}}}{\sqrt{\epsilon_{r1}} + \sqrt{\epsilon_{r2}}} \simeq \frac{1 - 1.7888}{1 + 1.7888} = \frac{-0.7888}{2.7888} \simeq -0.2828$$

$$r_{23} = \frac{\sqrt{\epsilon_{r2}} - \sqrt{\epsilon_{r3}}}{\sqrt{\epsilon_{r2}} + \sqrt{\epsilon_{r3}}} \simeq \frac{1.7888 - 8.9443}{1.7888 + 8.9443} = \frac{-7.1555}{10.733} \simeq -0.6667$$

$$(r_{12} + r_{23})^2 = (-0.2828 - 0.6667)^2 \simeq 0.90155$$

$$r_{12}r_{23} \simeq 0.18854$$

$$(1 + r_{12}r_{23})^2 \simeq 1.4126$$

Quindi:

$$\sin^2 \beta_2 d = \frac{0.90155 - 1.4126R}{4 \cdot 0.18854(1 - R)}$$

Per R=0.61, risulta:

$$\sin^2 \beta_2 d \simeq 0.13554 \implies \sin \beta_2 d \simeq \pm 0.36816$$

La soluzione generale é:

$$\beta_2 d = \begin{cases} \arcsin(\pm 0.36816) + 2k\pi & (k = 0, 1, 2 \dots) \\ (2k + 1)\pi - \arcsin(\pm 0.36816) & (k = 0, 1, 2 \dots) \end{cases}$$

laddove k deve necessariamente essere non negativo per evitare soluzioni negative per d e $\arcsin(\pm 0.36816) = \pm 0.37703$.

Poiché:

$$\beta_2 = \frac{\omega}{c} \sqrt{\epsilon_{r2}} = \frac{2\pi \cdot 10^9}{3 \cdot 10^8} \sqrt{3.2} \simeq 37.466$$

le prime sette soluzioni per lo spessore del ghiaccio sono:

$$\boxed{k = 0}$$

$$(\beta_2 d)_1 \simeq 0.37703 \implies \underline{\underline{d_1}} = \frac{0.37703}{37.466} \simeq 0.010063 \text{ m} \simeq \underline{\underline{1 \text{ cm}}}$$

$$(\beta_2 d)_2 \simeq \pi - 0.37703 \simeq 2.7646 \implies \underline{\underline{d_2}} = \frac{2.7646}{37.466} \simeq 0.07379 \text{ m} \simeq \underline{\underline{7.38 \text{ cm}}}$$

$$(\beta_2 d)_3 \simeq \pi + 0.37703 \simeq 3.5186 \implies \underline{\underline{d_3}} = \frac{3.5186}{37.466} \simeq 0.093914 \text{ m} \simeq \underline{\underline{9.39 \text{ cm}}}$$

$$k = 1$$

$$(\beta_2 d)_4 \simeq 0.37703 + 2\pi \simeq 6.6602 \implies \underline{d_4} = \frac{6.6602}{37.466} \simeq 0.17777 \text{ m} \simeq \underline{\underline{17.78 \text{ cm}}}$$

$$(\beta_2 d)_5 \simeq -0.37703 + 2\pi \simeq 5.9062 \implies \underline{d_5} = \frac{5.9062}{37.466} \simeq 0.15764 \text{ m} \simeq \underline{\underline{15.76 \text{ cm}}}$$

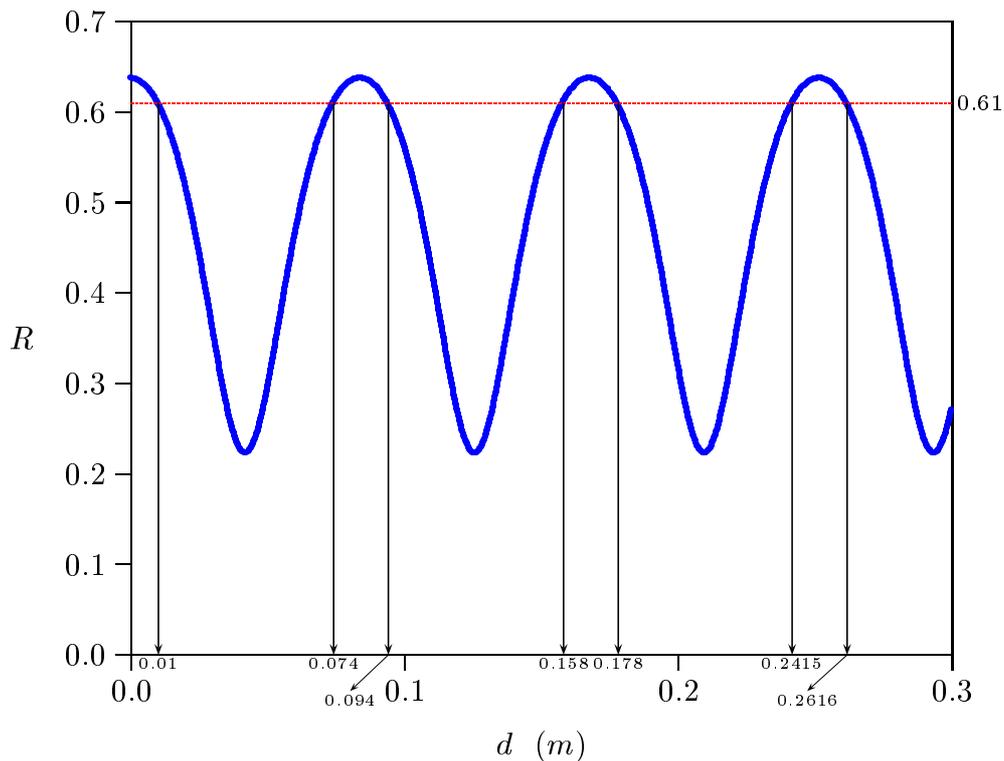
$$(\beta_2 d)_6 \simeq 3\pi - 0.37703 \simeq 9.0477 \implies \underline{d_6} = \frac{9.0477}{37.466} \simeq 0.24149 \text{ m} \simeq \underline{\underline{24.15 \text{ cm}}}$$

$$(\beta_2 d)_7 \simeq 3\pi + 0.37703 \simeq 9.8018 \implies \underline{d_7} = \frac{9.8018}{37.466} \simeq 0.26162 \text{ m} \simeq \underline{\underline{26.16 \text{ cm}}}$$

É utile verificare i risultati trovati attraverso il grafico del coefficiente di riflessione R in funzione della distanza d , ossia il grafico della formula:

$$R = \frac{(r_{12} + r_{23})^2 - 4r_{12}r_{23} \sin^2 \beta_2 d}{(1 + r_{12}r_{23})^2 - 4r_{12}r_{23} \sin^2 \beta_2 d}$$

Coefficiente di riflessione dello strato di ghiaccio in funzione dello spessore



I risultati graficati coincidono con quelli calcolati.

10-24) Esercizio n. 4 del 10/9/2010

Un'onda elettromagnetica piana di frequenza $f = 10 \text{ MHz}$ attraversa uno strato ionosferico omogeneo e privo di collisioni ($\omega_p = 2\pi \cdot 8 \cdot 10^6 \text{ rad/s}$) spesso 100 Km . Calcolare il tempo impiegato dall'onda elettromagnetica ad attraversare tale strato.

(vedi es. n.1 del 15/9/2000)

Indicando con t il tempo impiegato ad attraversare la ionosfera, si ha:

$$t = \frac{L}{v_g}$$

essendo L lo spessore dello strato e v_g la velocità di gruppo dell'onda elettromagnetica. Supponendo la ionosfera priva di collisioni, risulta:

$$v_g = c \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}$$

Risulta:

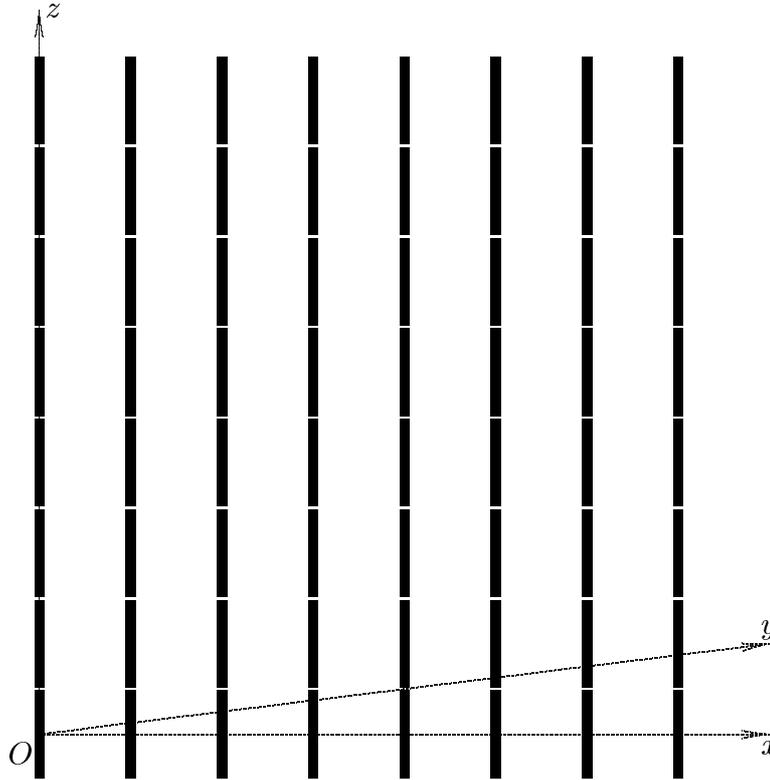
$$\frac{\omega_p^2}{\omega^2} = \frac{4\pi^2 \cdot 64 \cdot 10^{12}}{4\pi^2 \cdot 100 \cdot 10^{12}} = 0.64$$

Quindi:

$$t = \frac{L}{c\sqrt{1 - 0.64}} = \frac{10^5}{3 \cdot 10^8 \cdot 0.6} \simeq 0.00055556 \text{ s} = \underline{\underline{555.56 \mu\text{s}}}$$

10-25) Esercizio n. 1 del 1/10/2010

Sia dato un sistema di antenne a mezz'onda uniformemente alimentate e con le correnti in fase fra di loro. Esse sono posizionate come in figura, ossia formano un rectangular array 8×8 . Il sistema é un reticolo periodico di passo d sia nella direzione dell'asse x e sia nella direzione dell'asse z . Determinare l'espressione della funzione $U(\theta, \phi)$.



La funzione spaziale che descrive il diagramma di radiazione di un rectangular array uniformemente alimentato e con le correnti in fase fra di loro é:

$$U(\theta, \phi) = I_0 \left| \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin \theta} \right| \left| \frac{\sin\left[n(kd_x \sin \theta \cos \phi)/2\right]}{\sin\left[(kd_x \sin \theta \cos \phi)/2\right]} \frac{\sin\left[m(kd_z \cos \theta)/2\right]}{\sin\left[(kd_z \cos \theta)/2\right]} \right|$$

Per $d_x = d_z = d$ e per $n = m = 8$, dopo aver posto $I_0 = 1$, si ha:

$$U(\theta, \phi) = \left| \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin \theta} \right| \left| \frac{\sin\left[8(kd \sin \theta \cos \phi)/2\right]}{\sin\left[(kd \sin \theta \cos \phi)/2\right]} \frac{\sin\left[8(kd \cos \theta)/2\right]}{\sin\left[(kd \cos \theta)/2\right]} \right|$$

10-26) Esercizio n. 2 del 1/10/2010

Con riferimento al problema precedente esprimere la funzione $U(\theta, \phi)$ per $\theta = 90^\circ$ e per $d = \frac{\lambda}{2}$. Calcolare analiticamente il suo valore massimo nonché gli zeri nel primo quadrante. Calcolare, quindi, la larghezza angolare del lobo principale. Si grafichi la funzione al variare di ϕ .

Per $\theta = \pi/2$ risulta:

$$\frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin \theta} = 1$$

Inoltre si ha:

$$\lim_{\theta \rightarrow \pi/2} \left\{ \frac{\sin [8 (kd \cos \theta) / 2]}{\sin [(kd \cos \theta) / 2]} \right\} = 8$$

Ne segue che:

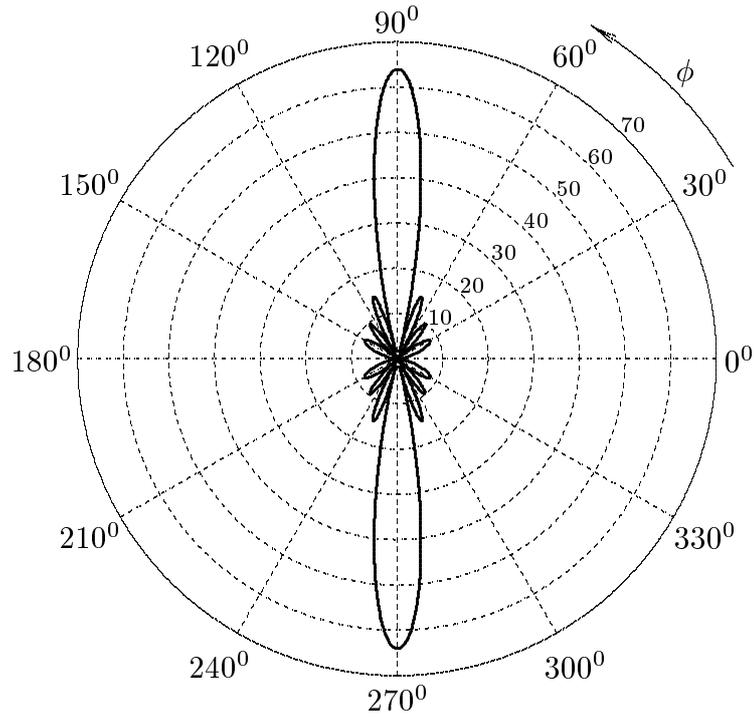
$$U(\pi/2, \phi) = 8 \left| \frac{\sin [8 (kd \cos \phi) / 2]}{\sin [(kd \cos \phi) / 2]} \right|$$

Per $d = \frac{\lambda}{2} \implies kd = \pi$, quindi:

$$U(\pi/2, \phi) = 8 \left| \frac{\sin [8 (\pi \cos \phi) / 2]}{\sin [(\pi \cos \phi) / 2]} \right|$$

Il suo valore massimo é 64 e si ha per $\phi = \pi/2$. Essa si annulla quando si annulla il numeratore ma non il denominatore ossia, nel primo quadrante, per:

$$4\pi \cos \phi^* = \begin{cases} \pi, \text{ ossia per } \cos \phi_1^* = \frac{1}{4} \implies \underline{\underline{\phi_1^* = \arccos(1/4) = 75^0.522}} \\ 2\pi, \text{ ossia per } \cos \phi_2^* = \frac{2}{4} \implies \underline{\underline{\phi_2^* = \arccos(1/2) = 60^0}} \\ 3\pi, \text{ ossia per } \cos \phi_3^* = \frac{3}{4} \implies \underline{\underline{\phi_3^* = 41^0.41}} \\ 4\pi, \text{ ossia per } \cos \phi_4^* = 1 \implies \underline{\underline{\phi_4^* = 0^0}} \end{cases}$$



ϕ	$F(\phi)$	ϕ	$F(\phi)$	ϕ	$F(\phi)$	ϕ	$F(\phi)$
0°	0.0000	1°	0.0153	2°	0.0612	3°	0.1378
4°	0.2449	5°	0.3824	6°	0.5503	7°	0.7483
8°	0.9760	9°	1.233	10°	1.5185	11°	1.8314
12°	2.1706	13°	2.5343	14°	2.9205	15°	3.3266
16°	3.7493	17°	4.1851	18°	4.6296	19°	5.0777
20°	5.5236	21°	5.9609	22°	6.3824	23°	6.7801
24°	7.1455	25°	7.4696	26°	7.7427	27°	7.955
28°	8.0966	29°	8.1576	30°	8.1285	31°	8.0005
32°	7.7657	33°	7.4176	34°	6.9514	35°	6.3645
36°	5.6566	37°	4.8302	38°	3.8914	39°	2.8492
40°	1.7167	41°	0.5106	41°.41	0.00048	42°	0.7484
43°	2.036	44°	3.3245	45°	4.5828	46°	5.7777
47°	6.874	48°	7.8357	49°	8.6271	50°	9.2138
51°	9.5642	52°	9.651	53°	9.4523	54°	8.9532
55°	8.1474	56°	7.0377	57°	5.6377	58°	3.972
59°	2.0768	60°	0	61°	2.1997	62°	4.4532
63°	6.6829	64°	8.8041	65°	10.728	66°	12.363
67°	13.62	68°	14.413	69°	14.665	70°	14.309
71°	13.293	72°	11.582	73°	9.1617	74°	6.0371
75°	2.2374	75°.522	0	76°	2.1856	77°	7.1575
78°	12.583	79°	18.346	80°	24.318	81°	30.354
82°	36.304	83°	42.014	84°	47.332	85°	52.113
86°	56.225	87°	59.552	88°	61.999	89°	63.496
90°	64						

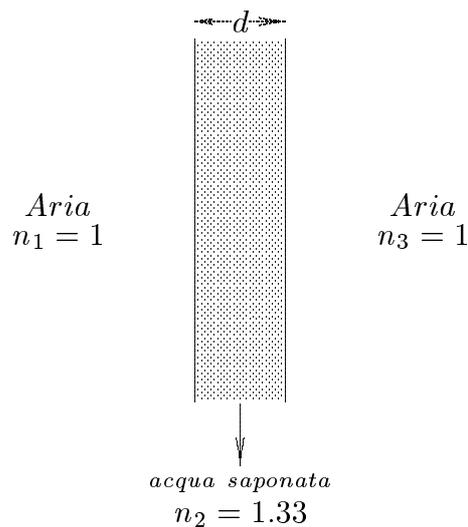
Il grafico presenta, quindi, un lobo nella direzione dell'asse y . **La larghezza angolare del lobo principale é $\Delta\Omega \simeq 2(90^0 - 75^0.522) = 28^0.956$.** É interessante notare che, dalle formule per il calcolo degli zeri, si evince che all'aumentare del numero dei dipoli la larghezza angolare del lobo principale diminuisce.

10-27) Esercizio n. 3 del 1/10/2010

Un fascetto di luce rossa monocromatica, di lunghezza d'onda relativa al vuoto $\lambda_0 = 6000 \text{ \AA}$, incide normalmente su una sottilissima lamina di acqua saponata di indice di rifrazione $n_2 = 1.33$. Calcolare il minimo spessore della lamina affinché la riflettività sia minima nei seguenti due casi: a) la lamina é immersa in aria; b) la lamina é depositata su una superficie di vetro di indice di rifrazione $n_3 = 1.5$ ed il mezzo da cui proviene la luce é l'aria. Valutare, nei due casi, il valore della riflettività. Con il valore dello spessore calcolato nel punto a), si determini la riflettività nel caso in cui la lamina é depositata sul vetro.

(vedi es. n.1 del 6/5/2000)

a) Lamina immersa in aria.



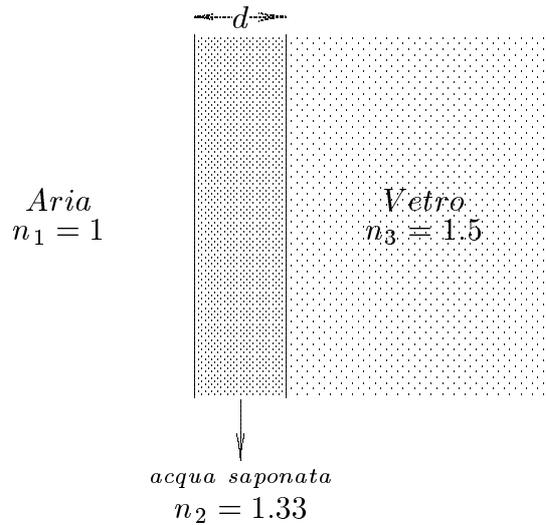
In questo caso la riflettività é minima per $n_2 d = m \frac{\lambda_0}{4}$ con m pari.

Quindi:

$$d_{min} = m_{pari} \frac{\lambda_0}{4n_2} = m_{pari} \frac{6000}{5.32}. \quad \text{Per } m = 2 \implies d_{min} = \frac{6000}{2.66} \text{ \AA} = \underline{\underline{2255.64 \text{ \AA}}}$$

Il valore della riflettività é zero.

b) Lamina depositata su superficie di vetro.



In questo caso la riflettività é minima per $n_2 d = m \frac{\lambda_0}{4}$ con m dispari.

Quindi:

$$d_{min} = m_{dispari} \frac{\lambda_0}{4n_2} = m_{dispari} \frac{6000}{5.32}. \quad \text{Per } m = 1 \implies d_{min} = \frac{6000}{5.32} \text{ \AA} = 1127.82 \text{ \AA}$$

Il valore della riflettività é:

$$R_{min} = \left(\frac{n_1 n_3 - n_2^2}{n_1 n_3 + n_2^2} \right)^2 = \frac{0.072307}{10.6857} = 0.0067 = \underline{\underline{0.67\%}}$$

Consideriamo, adesso, una lamina di spessore $d = \frac{\lambda_0}{2n_2}$, come calcolato nel punto a) e la depositiamo sul vetro. La riflettività é:

$$R = \frac{(r_{12} + r_{23})^2 - 4r_{12}r_{23} \sin^2 \beta_2 d}{(1 + r_{12}r_{23})^2 - 4r_{12}r_{23} \sin^2 \beta_2 d}$$

Si ha:

$$\beta_2 d = 2\pi \frac{n_2 d}{\lambda_0} = \pi$$

Quindi la riflettività é massima e risulta:

$$R_{max} = \frac{(r_{12} + r_{23})^2}{(1 + r_{12}r_{23})^2}$$

Si ha:

$$r_{12} = \frac{n_1 - n_2}{n_1 + n_2}, \quad r_{23} = \frac{n_2 - n_3}{n_2 + n_3}$$

ossia:

$$r_{12} = \frac{1 - 1.33}{1 + 1.33} = -\frac{0.33}{2.33} = -0.141631, \quad r_{23} = \frac{1.33 - 1.5}{1.33 + 1.5} = -\frac{0.17}{2.83} = -0.060071$$

Quindi:

$$R_{max} = \frac{0.04068}{1.01709} = 0.03999 = \underline{\underline{3.999\%}}$$

10-28) Esercizio n. 4 del 1/10/2010

Una sorgente in quiete emette un fascio di microonde, di lunghezza d'onda $\lambda_0 = 12 \text{ cm}$, che colpisce un aeroplano in avvicinamento. Le onde riflesse dall'aeroplano vengono rivelate da un ricevitore in quiete posto nelle immediate vicinanze della sorgente e la loro frequenza differisce da quella delle microonde emesse dalla sorgente di una quantità $\Delta\nu = 990 \text{ Hz}$. Calcolare la velocità di avvicinamento dell'aeroplano. Si assuma $\gamma = 1$.

(vedi es. n.3 del 23/2/2000)

Sia $\nu_0 = \frac{c}{\lambda_0} = \frac{3 \cdot 10^8}{12 \cdot 10^{-2}} = 2.5 \text{ GHz}$ la frequenza emessa dalla sorgente in quiete S .

La frequenza osservata da un osservatore solidale ad un sistema di riferimento S' in moto rispetto al sistema S , in generale, è data:

$$\omega' = \gamma(\omega - \vec{v} \cdot \vec{k}) \quad (1)$$

Nel nostro caso la frequenza osservata da un osservatore solidale con l'aereo in avvicinamento ($\vec{v} \cdot \vec{k} = vk \cos 180^\circ = -vk$, $\gamma = 1$) è:

$$\omega' = \omega + vk = \omega + v \frac{\omega}{c} = \omega \left(1 + \frac{v}{c}\right) \quad (2)$$

essendo v la velocità dell'aereo.

Tale frequenza è quella dell'onda riflessa dall'aereo.

L'osservatore solidale al sistema S rivela l'onda riflessa dall'aereo e sia ω'' la frequenza (angolare) misurata. Per calcolare tale frequenza dobbiamo invertire la formula (1) in quanto dobbiamo calcolare la frequenza relativa ad un sistema in quiete in funzione della frequenza relativa ad un sistema in moto. Si ha, quindi:

$$\omega = \gamma(\omega' + \vec{v} \cdot \vec{k}')$$

che nel nostro caso diventa:

$$\omega'' = \omega' + vk' = \omega' + v \frac{\omega'}{c} = \omega' \left(1 + \frac{v}{c}\right)$$

in quanto questa volta \vec{v} e \vec{k}' sono paralleli.

Sostituendo ad ω' la sua espressione in funzione di ω data dalla (2), si ha:

$$\omega'' = \omega \left(1 + \frac{v}{c}\right)^2 \quad (3)$$

Poiché certamente $v \ll c$, la (3) può scriversi:

$$\omega'' \simeq \omega \left(1 + 2\frac{v}{c}\right) = \omega + 2\omega \frac{v}{c}$$

ossia:

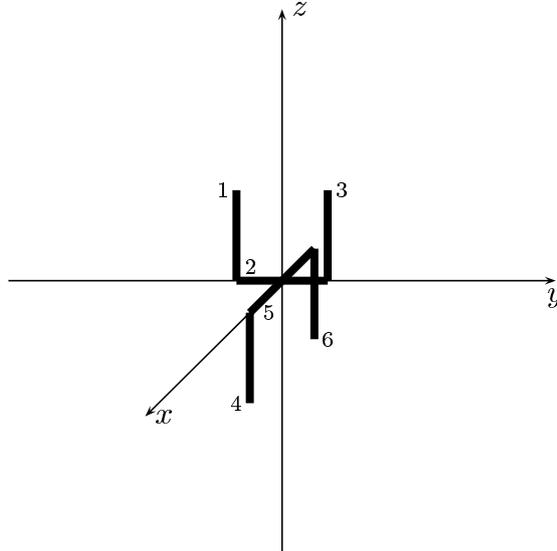
$$\nu'' - \nu = 2\nu \frac{v}{c}$$

da cui:

$$v = \frac{\nu'' - \nu}{2\nu} c = \frac{990}{2 \cdot 2.5 \cdot 10^9} 3 \cdot 10^8 = \underline{\underline{59.4 \text{ m/s} = 213.84 \text{ Km/h}}}$$

10-29) Esercizio n. 1 del 5/11/2010

Sia dato un sistema di 6 antenne a mezz'onda uniformemente alimentate e con le correnti in fase fra di loro. Esse sono posizionate come in figura. Determinare l'espressione del vettore di Poynting irradiato.



Le densità di corrente sull'antenna 1, sull'antenna 2, sull'antenna 3, sull'antenna 4, sull'antenna 5 e sull'antenna 6 sono rispettivamente:

$$\left\{ \begin{array}{ll} \vec{J}^{(1)} = \hat{z}A_1\delta(x)\delta\left(y + \frac{\lambda}{4}\right)\cos k(z - z_1) & z_1 - l \leq z \leq z_1 + l \\ \vec{J}^{(2)} = \hat{y}A_2\delta(x)\delta(z)\cos ky & -l \leq y \leq +l \\ \vec{J}^{(3)} = \hat{z}A_3\delta(x)\delta\left(y - \frac{\lambda}{4}\right)\cos k(z - z_3) & z_3 - l \leq z \leq z_3 + l \\ \vec{J}^{(4)} = \hat{z}A_4\delta\left(x - \frac{\lambda}{4}\right)\delta(y)\cos k(z - z_4) & z_4 - l \leq z \leq z_4 + l \\ \vec{J}^{(5)} = \hat{x}A_5\delta(y)\delta(z)\cos kx & -l \leq x \leq +l \\ \vec{J}^{(6)} = \hat{z}A_6\delta\left(x + \frac{\lambda}{4}\right)\delta(y)\cos k(z - z_6) & z_6 - l \leq z \leq z_6 + l \end{array} \right.$$

Posto $A_1 = A_2 = A_3 = A_4 = A_5 = A_6 = 1$ per la uniformità del sistema di antenne,

la densità di corrente risultante é la somma delle sei:

$$\vec{J} = \hat{z}\delta(x)\delta\left(y + \frac{\lambda}{4}\right) \cos k(z - z_1) + \hat{y}\delta(x)\delta(z) \cos ky + \hat{z}\delta(x)\delta\left(y - \frac{\lambda}{4}\right) \cos k(z - z_3) + \\ + \hat{z}\delta\left(x - \frac{\lambda}{4}\right) \delta(y) \cos k(z - z_4) + \hat{x}\delta(y)\delta(z) \cos kx + \hat{z}\delta\left(x + \frac{\lambda}{4}\right) \delta(y) \cos k(z - z_6)$$

Il vettore di radiazione (far field) $\vec{N}(\theta, \phi)$ é:

$$\vec{N}(\theta, \phi) = \int_V e^{-ik\hat{e}_r \cdot \vec{r}'} \vec{J}(\vec{r}') d^3r'$$

Ora:

$$\hat{e}_r = \hat{x} \sin \theta \cos \phi + \hat{y} \sin \theta \sin \phi + \hat{z} \cos \theta$$

Quindi:

$$\hat{e}_r \cdot \vec{r}' = x' \sin \theta \cos \phi + y' \sin \theta \sin \phi + z' \cos \theta$$

Ne segue:

$$\vec{N}(\theta, \phi) = \\ \int_V e^{-ik(x' \sin \theta \cos \phi + y' \sin \theta \sin \phi + z' \cos \theta)} \hat{z}\delta(x')\delta\left(y' + \frac{\lambda}{4}\right) \cos k(z' - z_1) dx' dy' dz' + \\ \int_V e^{-ik(x' \sin \theta \cos \phi + y' \sin \theta \sin \phi + z' \cos \theta)} \hat{y}\delta(x')\delta(z') \cos ky' dx' dy' dz' + \\ \int_V e^{-ik(x' \sin \theta \cos \phi + y' \sin \theta \sin \phi + z' \cos \theta)} \hat{z}\delta(x')\delta\left(y' - \frac{\lambda}{4}\right) \cos k(z' - z_3) dx' dy' dz' + \\ \int_V e^{-ik(x' \sin \theta \cos \phi + y' \sin \theta \sin \phi + z' \cos \theta)} \hat{z}\delta\left(x' - \frac{\lambda}{4}\right) \delta(y') \cos k(z' - z_4) dx' dy' dz' + \\ \int_V e^{-ik(x' \sin \theta \cos \phi + y' \sin \theta \sin \phi + z' \cos \theta)} \hat{x}\delta(y')\delta(z') \cos kx' dx' dy' dz' + \\ \int_V e^{-ik(x' \sin \theta \cos \phi + y' \sin \theta \sin \phi + z' \cos \theta)} \hat{z}\delta\left(x' + \frac{\lambda}{4}\right) \delta(y') \cos k(z' - z_6) dx' dy' dz'$$

ossia:

$$\begin{aligned} \vec{N}(\theta, \phi) = & \hat{z} e^{+ik\frac{\lambda}{4}} \sin\theta \sin\phi \int_{z_1-l}^{z_1+l} e^{-ikz'} \cos\theta \cos k(z' - z_1) dz' + \\ & + \hat{y} \int_{-l}^{+l} e^{-iky'} \sin\theta \sin\phi \cos ky' dy' + \\ & + \hat{z} e^{-ik\frac{\lambda}{4}} \sin\theta \sin\phi \int_{z_3-l}^{z_3+l} e^{-ikz'} \cos\theta \cos k(z' - z_3) dz' + \\ & + \hat{z} e^{-ik\frac{\lambda}{4}} \sin\theta \cos\phi \int_{z_4-l}^{z_4+l} e^{-ikz'} \cos\theta \cos k(z' - z_4) dz' + \\ & + \hat{x} \int_{-l}^{+l} e^{-ikx'} \sin\theta \cos\phi \cos kx' dx' + \\ & + \hat{z} e^{+ik\frac{\lambda}{4}} \sin\theta \cos\phi \int_{z_6-l}^{z_6+l} e^{-ikz'} \cos\theta \cos k(z' - z_6) dz' \end{aligned}$$

Si ha:

$$\hat{x} \cdot \hat{r} = \cos\psi = \sin\theta \cos\phi$$

essendo ψ l'angolo formato fra l'asse x e la direzione del vettore posizione \hat{e}_r .

Inoltre:

$$\hat{y} \cdot \hat{r} = \cos\chi = \sin\theta \sin\phi$$

essendo χ l'angolo formato fra l'asse y e la direzione del vettore posizione \hat{e}_r .

Per un'antenna a mezz'onda risulta, quindi:

$$\int_{-l}^{+l} e^{-iky'} \sin\theta \sin\phi \cos ky' dy' = \int_{-l}^{+l} e^{-iky'} \cos\chi \cos ky' dy' = \frac{2 \cos\left(\frac{\pi}{2} \sin\theta \sin\phi\right)}{k \left(1 - \sin^2\theta \sin^2\phi\right)}$$

e:

$$\int_{-l}^{+l} e^{-ikx'} \sin\theta \cos\phi \cos kx' dx' = \int_{-l}^{+l} e^{-ikx'} \cos\psi \cos kx' dx' = \frac{2 \cos\left(\frac{\pi}{2} \sin\theta \cos\phi\right)}{k \left(1 - \sin^2\theta \cos^2\phi\right)}$$

Valutiamo $\int_{z_i-l}^{z_i+l} e^{-ikz'} \cos\theta \cos k(z' - z_i) dz'$.

Poniamo $z' - z_i = u \implies dz' = du$. Per $z' = z_i - l \implies u = -l$. Per $z' = z_i + l \implies u = +l$. Si ha, quindi:

$$\begin{aligned} \int_{z_i-l}^{z_i+l} e^{-ikz'} \cos\theta \cos k(z' - z_i) dz' &= e^{-ikz_i} \cos\theta \int_{-l}^{+l} e^{-iku} \cos\theta \cos kudu = \\ &= e^{-ikz_i} \cos\theta \frac{2 \cos\left(\frac{\pi}{2} \cos\theta\right)}{k \sin^2\theta} \end{aligned}$$

Si ponga:

$$z_1 = +\frac{\lambda}{4}, \quad z_3 = +\frac{\lambda}{4}, \quad z_4 = -\frac{\lambda}{4}, \quad z_6 = -\frac{\lambda}{4}$$

Pertanto:

$$\begin{aligned} \vec{N}(\theta, \phi) = & \hat{z}e^{+ik\frac{\lambda}{4}\sin\theta\sin\phi} e^{-ik\frac{\lambda}{4}\cos\theta} \frac{2\cos\left(\frac{\pi}{2}\cos\theta\right)}{k\sin^2\theta} + \\ & + \hat{y} \frac{2\cos\left(\frac{\pi}{2}\sin\theta\sin\phi\right)}{k(1-\sin^2\theta\sin^2\phi)} + \\ & + \hat{z}e^{-ik\frac{\lambda}{4}\sin\theta\sin\phi} e^{-ik\frac{\lambda}{4}\cos\theta} \frac{2\cos\left(\frac{\pi}{2}\cos\theta\right)}{k\sin^2\theta} + \\ & + \hat{z}e^{-ik\frac{\lambda}{4}\sin\theta\cos\phi} e^{+ik\frac{\lambda}{4}\cos\theta} \frac{2\cos\left(\frac{\pi}{2}\cos\theta\right)}{k\sin^2\theta} + \\ & + \hat{x} \frac{2\cos\left(\frac{\pi}{2}\sin\theta\cos\phi\right)}{k(1-\sin^2\theta\cos^2\phi)} + \\ & + \hat{z}e^{+ik\frac{\lambda}{4}\sin\theta\cos\phi} e^{+ik\frac{\lambda}{4}\cos\theta} \frac{2\cos\left(\frac{\pi}{2}\cos\theta\right)}{k\sin^2\theta} \end{aligned}$$

Ne segue:

$$\begin{aligned} \vec{N}(\theta, \phi) = & \hat{x} \frac{2\cos\left(\frac{\pi}{2}\sin\theta\cos\phi\right)}{k(1-\sin^2\theta\cos^2\phi)} + \\ & + \hat{y} \frac{2\cos\left(\frac{\pi}{2}\sin\theta\sin\phi\right)}{k(1-\sin^2\theta\sin^2\phi)} + \\ & + \hat{z} \frac{2}{k} e^{-ik\frac{\lambda}{4}\cos\theta} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2}\cos\theta\right)}{\sin^2\theta} \left[e^{+ik\frac{\lambda}{4}\sin\theta\sin\phi} + e^{-ik\frac{\lambda}{4}\sin\theta\sin\phi} \right] + \\ & + \hat{z} \frac{2}{k} e^{+ik\frac{\lambda}{4}\cos\theta} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2}\cos\theta\right)}{\sin^2\theta} \left[e^{+ik\frac{\lambda}{4}\sin\theta\cos\phi} + e^{-ik\frac{\lambda}{4}\sin\theta\cos\phi} \right] \end{aligned}$$

ossia:

$$\begin{aligned} \vec{N}(\theta, \phi) = & \hat{x} \frac{2}{k} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi\right)}{1 - \sin^2 \theta \cos^2 \phi} + \\ & + \hat{y} \frac{2}{k} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right)}{1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi} + \\ & + \hat{z} \frac{2}{k} e^{-ik \frac{\lambda}{4} \cos \theta} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin^2 \theta} \left[2 \cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right) \right] + \\ & + \hat{z} \frac{2}{k} e^{+ik \frac{\lambda}{4} \cos \theta} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin^2 \theta} \left[2 \cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi\right) \right] \end{aligned}$$

Poiché:

$$\begin{cases} \hat{x} = \hat{e}_r \sin \theta \cos \phi + \hat{e}_\theta \cos \theta \cos \phi - \hat{e}_\phi \sin \phi \\ \hat{y} = \hat{e}_r \sin \theta \sin \phi + \hat{e}_\theta \cos \theta \sin \phi + \hat{e}_\phi \cos \phi \\ \hat{z} = \hat{e}_r \cos \theta - \hat{e}_\theta \sin \theta \end{cases}$$

si ha:

$$\begin{aligned} \vec{N}(\theta, \phi) = & \hat{e}_r \left\{ \sin \theta \cos \phi \frac{2}{k} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi\right)}{1 - \sin^2 \theta \cos^2 \phi} + \sin \theta \sin \phi \frac{2}{k} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right)}{1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi} + \right. \\ & + \cos \theta \frac{2}{k} e^{-ik \frac{\lambda}{4} \cos \theta} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin^2 \theta} \left[2 \cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right) \right] + \\ & \left. + \cos \theta \frac{2}{k} e^{+ik \frac{\lambda}{4} \cos \theta} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin^2 \theta} \left[2 \cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi\right) \right] \right\} + \\ & + \hat{e}_\theta \left\{ \cos \theta \cos \phi \frac{2}{k} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi\right)}{1 - \sin^2 \theta \cos^2 \phi} + \cos \theta \sin \phi \frac{2}{k} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right)}{1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi} - \right. \\ & - \sin \theta \frac{2}{k} e^{-ik \frac{\lambda}{4} \cos \theta} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin^2 \theta} \left[2 \cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right) \right] - \\ & \left. - \sin \theta \frac{2}{k} e^{+ik \frac{\lambda}{4} \cos \theta} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{\sin^2 \theta} \left[2 \cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi\right) \right] \right\} + \\ & + \hat{e}_\phi \left\{ -\sin \phi \frac{2}{k} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi\right)}{1 - \sin^2 \theta \cos^2 \phi} + \cos \phi \frac{2}{k} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right)}{1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi} \right\} \end{aligned}$$

Il vettore di Poynting (far field), mediato in un periodo, é:

$$\langle \vec{S} \rangle = \frac{1}{2} Z \left(\frac{k}{4\pi r} \right)^2 \left(|N_\theta|^2 + |N_\phi|^2 \right) \hat{e}_r$$

10-30) Esercizio n. 2 del 5/11/2010

Con riferimento al problema precedente graficare il diagramma di radiazione nel piano $\theta = 90^\circ$.

Si ha:

$$N_\theta = \left\{ \cos \theta \cos \phi \frac{2}{k} \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi \right)}{1 - \sin^2 \theta \cos^2 \phi} + \cos \theta \sin \phi \frac{2}{k} \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi \right)}{1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi} - \right. \\ \left. - \sin \theta \frac{2}{k} e^{-ik \frac{\lambda}{4}} \cos \theta \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \theta \right)}{\sin^2 \theta} \left[2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi \right) \right] - \right. \\ \left. - \sin \theta \frac{2}{k} e^{+ik \frac{\lambda}{4}} \cos \theta \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \theta \right)}{\sin^2 \theta} \left[2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi \right) \right] \right\} \\ N_\phi = \left\{ - \sin \phi \frac{2}{k} \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi \right)}{1 - \sin^2 \theta \cos^2 \phi} + \cos \phi \frac{2}{k} \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi \right)}{1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi} \right\}$$

Per $\theta = 90^\circ$:

$$(N_\theta)_{(\theta=90^\circ)} = -\frac{4}{k} \left[\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \phi \right) + \cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \phi \right) \right] \\ (N_\phi)_{(\theta=90^\circ)} = -\frac{2}{k} \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \phi \right)}{\sin \phi} + \frac{2}{k} \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \phi \right)}{\cos \phi}$$

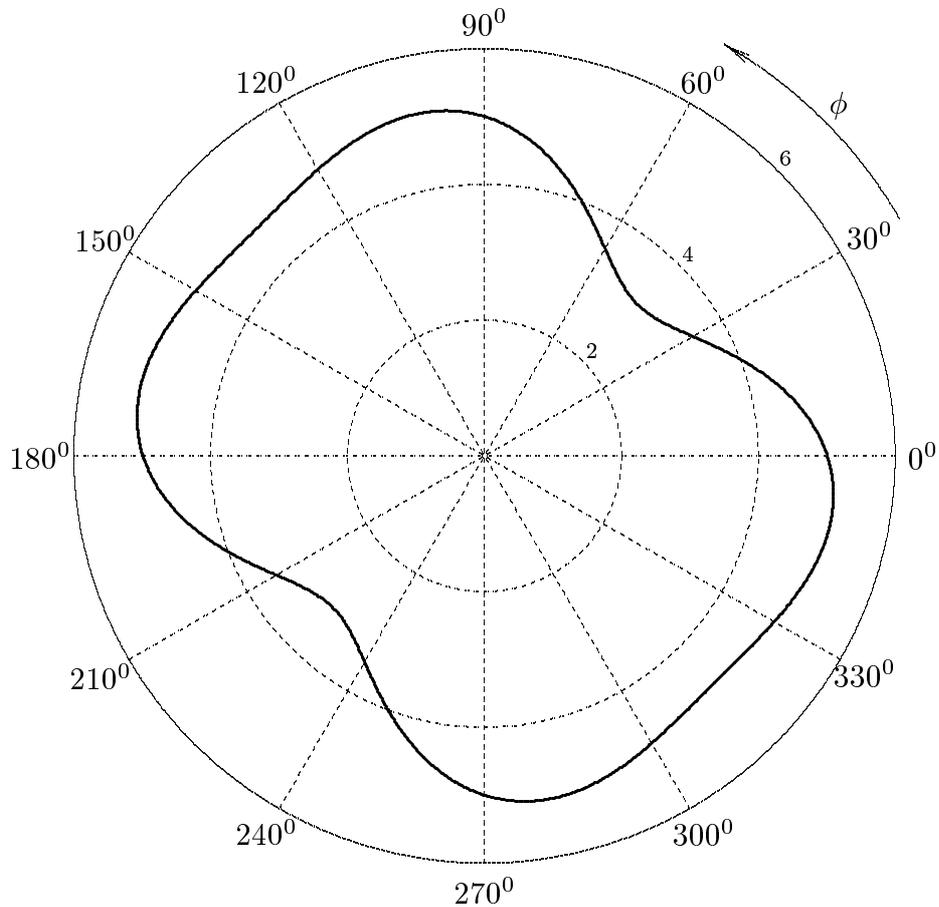
$$\langle \vec{S} \rangle = \frac{1}{2} Z \left(\frac{k}{4\pi r} \right)^2 \left(|N_\theta|^2 + |N_\phi|^2 \right) \hat{e}_r = \\ = \frac{1}{2} Z \left(\frac{1}{2\pi r} \right)^2 \left\{ 4 \left[\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \phi \right) + \cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \phi \right) \right]^2 + \left[-\frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \phi \right)}{\sin \phi} + \right. \right. \\ \left. \left. + \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \phi \right)}{\cos \phi} \right]^2 \right\} \hat{e}_r$$

Grafichiamo il fattore di forma:

$$F(\phi) = \left\{ 4 \left[\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \phi \right) + \cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \phi \right) \right]^2 + \left[\frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \phi \right)}{\cos \phi} - \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \phi \right)}{\sin \phi} \right]^2 \right\}$$

Si ha:

$$\lim_{\phi \rightarrow 0^0} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \phi\right)}{\sin \phi} = 0, \quad \lim_{\phi \rightarrow 90^0} \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \phi\right)}{\cos \phi} = 0$$



ϕ	$F(\phi)$	ϕ	$F(\phi)$	ϕ	$F(\phi)$	ϕ	$F(\phi)$
0°	5	5°	4.8302	10°	4.6022	15°	4.3329
20°	4.0449	25°	3.764	30°	3.5152	35°	3.3206
40°	3.1968	45°	3.1544	50°	3.1968	55°	3.3206
60°	3.5152	65°	3.764	70°	4.0449	75°	4.3329
80°	4.6022	85°	4.8302	90°	5	95°	5.103
100°	5.1397	105°	5.1191	110°	5.0563	115°	4.9702
120°	4.8797	125°	4.8019	130°	4.7499	135°	4.7316
140°	4.7499	145°	4.8019	150°	4.8797	155°	4.9702
160°	5.0563	165°	5.1191	170°	5.1397	175°	5.103
180°	5	185°	4.8302	190°	4.6022	195°	4.3329
200°	4.0449	205°	3.764	210°	3.5152	215°	3.3206
220°	3.1968	225°	3.1544	230°	3.1968	235°	3.3206
240°	3.5152	245°	3.764	250°	4.0449	255°	4.3329
260°	4.6022	265°	4.8302	270°	5	275°	5.103
280°	5.1397	285°	5.1191	290°	5.0563	295°	4.9702

300 ⁰	4.8797	305 ⁰	4.8019	310 ⁰	4.7499	315 ⁰	4.7316
320 ⁰	4.7499	325 ⁰	4.8019	330 ⁰	4.8797	335 ⁰	4.9702
340 ⁰	5.0563	345 ⁰	5.1191	350 ⁰	5.1397	355 ⁰	5.103
360 ⁰	5						

10-31) Esercizio n. 3 del 5/11/2010

Una lamina piana d'argento é posta fra l'aria ed il vetro ($n_3 = 1.5$). Un fascetto laser di colore rosso, considerato monocromatico ($\lambda_0 = 0.6328 \mu m$), si propaga in aria. L'indice di rifrazione dell'argento competente alla lunghezza d'onda considerata é $n = 0.13455 + i3.98651$. Se lo spessore della lamina d'argento é $d = 0.013 \mu m$, calcolare il coefficiente di riflessione R .

Dalla teoria delle lamine piane assorbenti si deduce che il coefficiente di riflessione é:

$$R = \frac{|r_{12}|^2 + e^{-\left(4\pi n_i \frac{d}{\lambda_0}\right)} \left[2\Re(r_{12}^* r_{23}) \cos\left(4\pi n_r \frac{d}{\lambda_0}\right) - 2\Im(r_{12}^* r_{23}) \sin\left(4\pi n_r \frac{d}{\lambda_0}\right) \right] + |r_{23}|^2 e^{-\left(8\pi n_i \frac{d}{\lambda_0}\right)}}{1 + e^{-\left(4\pi n_i \frac{d}{\lambda_0}\right)} \left[2\Re(r_{12} r_{23}) \cos\left(4\pi n_r \frac{d}{\lambda_0}\right) - 2\Im(r_{12} r_{23}) \sin\left(4\pi n_r \frac{d}{\lambda_0}\right) \right] + |r_{12}|^2 |r_{23}|^2 e^{-\left(8\pi n_i \frac{d}{\lambda_0}\right)}}$$

Cominciamo con il calcolare alcune quantità che servono per la valutazione dei coefficienti che figurano nella formula della riflettività:

$$(n_1 - n_r) = (1 - 0.13455) = 0.86545; \quad (n_1 + n_r) = (1 + 0.13455) = 1.13455$$

$$(n_r - n_3) = (0.13455 - 1.5) = -1.3655; \quad (n_r + n_3) = (0.13455 + 1.5) = 1.63455$$

$$\begin{aligned} \Re(r_{12}^* r_{23}) &= \frac{[(n_1 - n_r)(n_r - n_3) - n_i^2] [(n_1 + n_r)(n_r + n_3) + n_i^2] + n_i^2 (n_3 - n_1)^2}{[(n_1 + n_r)(n_r + n_3) + n_i^2]^2 + n_i^2 (n_3 - n_1)^2} = \\ &= \frac{[(0.86545)(-1.3655) - 3.98651^2] [(1.13455)(1.63455) + 3.98651^2] + 3.98651^2 (0.5)^2}{[(1.13455)(1.63455) + 3.98651^2]^2 + 3.98651^2 (0.5)^2} = \\ &= \frac{(-17.074)(17.747) + 3.9731}{314.95 + 3.9731} = -0.93765 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \Im(r_{12}^* r_{23}) &= -\frac{2n_i(n_3 - n_1)(n_1 n_3 + n_r^2 + n_i^2)}{[(n_1 + n_r)(n_r + n_3) + n_i^2]^2 + n_i^2 (n_3 - n_1)^2} = \\ &= -\frac{2 \cdot 3.98651(0.5)(1.5 + 0.13455^2 + 3.98651^2)}{314.95 + 3.9731} = -\frac{69.406}{314.95 + 3.9731} = -0.21763 \end{aligned}$$

Analogamente:

$$\begin{aligned} \Re(r_{12} r_{23}) &= \frac{[(n_1 - n_r)(n_r - n_3) + n_i^2] [(n_1 + n_r)(n_r + n_3) - n_i^2] + n_i^2 (n_1 - 2n_r + n_3)(n_1 + 2n_r + n_3)}{[(n_1 + n_r)(n_r + n_3) - n_i^2]^2 + n_i^2 (n_1 + 2n_r + n_3)^2} = \\ &= \frac{[(0.86545)(-1.3655) + 3.98651^2] [(1.13455)(1.63455) - 3.98651^2] + 3.98651^2 (2.2309)(2.7691)}{[(1.13455)(1.63455) - 3.98651^2]^2 + 3.98651^2 (1 + 0.2691 + 1.5)^2} \\ &= \frac{(14.71049)(-14.037783) + 98.1758}{197.06 + 121.86} = -\frac{108.3268}{318.92} = -0.33967 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \Im(r_{12}r_{23}) &= \\ &= \frac{n_i(n_1 - 2n_r + n_3)[(n_1 + n_r)(n_r + n_3) - n_i^2] - n_i(n_1 + 2n_r + n_3)[(n_1 - n_r)(n_r - n_3) + n_i^2]}{[(n_1 + n_r)(n_r + n_3) - n_i^2]^2 + n_i^2(n_1 + 2n_r + n_3)^2} = \\ &= \frac{8.8935[(1.13455)(1.63455) - 3.98651^2] - 11.039[(0.8655)(-1.36545) + 3.98651^2]}{197.06 + 121.86} = \\ &= \frac{-124.8450 - 162.3888}{197.06 + 121.86} = -\frac{287.2338}{318.92} = -0.90065 \end{aligned}$$

Inoltre:

$$\Re(r_{12}) = \frac{n_1^2 - n_r^2 - n_i^2}{(n_1 + n_r)^2 + n_i^2} = -\frac{14.91036}{17.1794} = -0.86792$$

$$\Re(r_{23}) = \frac{n_r^2 - n_3^2 + n_i^2}{(n_r + n_3)^2 + n_i^2} = \frac{13.6604}{18.5640} = 0.73585$$

$$\Im(r_{12}) = \frac{-2n_i n_1}{(n_1 + n_r)^2 + n_i^2} = -\frac{7.97302}{17.17946} = -0.4641$$

$$\Im(r_{23}) = \frac{2n_i n_3}{(n_r + n_3)^2 + n_i^2} = \frac{11.95953}{18.5640} = 0.6442$$

$$|r_{12}|^2 = \frac{(n_1 - n_r)^2 + n_i^2}{(n_1 + n_r)^2 + n_i^2} = \frac{16.64126}{17.17946} = 0.96867$$

$$|r_{23}|^2 = \frac{(n_r - n_3)^2 + n_i^2}{(n_r + n_3)^2 + n_i^2} = \frac{17.7567}{18.5640} = 0.9565$$

$$\sin\left(4\pi n_r \frac{d}{\lambda_0}\right) = \sin\left(4\pi \cdot 0.13455 \frac{0.013}{0.6328}\right) = 0.03473$$

$$\cos\left(4\pi n_r \frac{d}{\lambda_0}\right) = \cos\left(4\pi \cdot 0.13455 \frac{0.013}{0.6328}\right) = 0.9994$$

$$\exp\left[-\left(4\pi n_i \frac{d}{\lambda_0}\right)\right] = \exp\left[-\left(4\pi \cdot 3.98651 \frac{0.013}{0.6328}\right)\right] = \exp(-1.02915) = 0.3573$$

$$\exp\left[-\left(8\pi n_i \frac{d}{\lambda_0}\right)\right] = \exp\left[-\left(8\pi \cdot 3.98651 \frac{0.013}{0.6328}\right)\right] = \exp(-2.0583) = 0.1277$$

Quindi:

$$\begin{aligned} R &= \frac{0.96867 + 0.3573[-2 \cdot 0.93765 \cdot 0.9994 + 2 \cdot 0.21763 \cdot 0.03473] + 0.9565 \cdot 0.1277}{1 + 0.3573[-2 \cdot 0.33967 \cdot 0.9994 + 2 \cdot 0.90065 \cdot 0.03473] + 0.96867 \cdot 0.9565 \cdot 0.1277} = \\ &= \frac{0.42657}{0.8981} = \underline{\underline{0.4749}} \end{aligned}$$

10-32) Esercizio n. 4 del 5/11/2010

Con riferimento al problema precedente, calcolare il coefficiente di trasmissione.

Poiché risulta, in questo caso:

$$\frac{\beta_3 \mu_1}{\beta_1 \mu_3} = \frac{n_3}{n_1}$$

il coefficiente di trasmissione é:

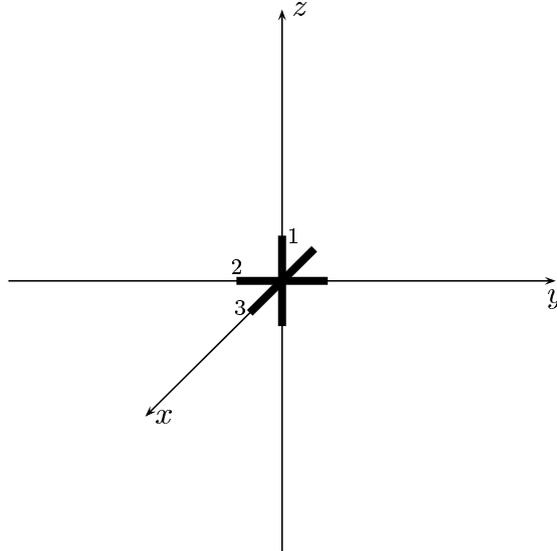
$$T = \frac{\frac{n_3}{n_1} [1 + 2\Re(r_{12}) + |r_{12}|^2] [1 + 2\Re(r_{23}) + |r_{23}|^2] e^{-\left(4\pi n_i \frac{d}{\lambda_0}\right)}}{1 + e^{-\left(4\pi n_i \frac{d}{\lambda_0}\right)} \left[2\Re(r_{12}r_{23}) \cos\left(4\pi n_r \frac{d}{\lambda_0}\right) - 2\Im(r_{12}r_{23}) \sin\left(4\pi n_r \frac{d}{\lambda_0}\right) + |r_{12}|^2 |r_{23}|^2 e^{-\left(8\pi n_i \frac{d}{\lambda_0}\right)} \right]}$$

Poiché il coefficiente di trasmissione ha lo stesso denominatore del coefficiente di riflessione, procediamo al calcolo del solo numeratore. Si ha:

$$T = \frac{1.5 [1 - 2 \cdot 0.86792 + 0.96867] [1 + 2 \cdot 0.73585 + 0.9565] 0.3573}{0.8981} = \frac{0.427789}{0.8981} = \underline{\underline{0.4763}}$$

10-33) Esercizio n. 1 del 17/12/2010

Sia dato un sistema di 3 antenne a mezz'onda uniformemente alimentate e con le correnti in fase fra di loro. Esse sono posizionate come in figura. Determinare l'espressione del vettore di Poynting irradiato.



(vedi es. n.1 del 22/9/2003)

Le densità di corrente sull'antenna 1, sull'antenna 2 e sull'antenna 3 sono rispettivamente:

$$\begin{cases} \vec{J}^{(1)} = \hat{z}A_1\delta(x)\delta(y)\cos kz & -l \leq z \leq +l \\ \vec{J}^{(2)} = \hat{y}A_2\delta(x)\delta(z)\cos ky & -l \leq y \leq +l \\ \vec{J}^{(3)} = \hat{x}A_3\delta(y)\delta(z)\cos kx & -l \leq x \leq +l \end{cases}$$

Posto $A_1 = A_2 = A_3 = 1$ per la uniformità del sistema di antenne, la densità di corrente risultante è la somma delle tre:

$$\vec{J} = \hat{z}\delta(x)\delta(y)\cos kz + \hat{y}\delta(x)\delta(z)\cos ky + \hat{x}\delta(y)\delta(z)\cos kx$$

Il vettore di radiazione (far field) $\vec{N}(\theta, \phi)$ è:

$$\vec{N}(\theta, \phi) = \int_V e^{-ik\hat{e}_r \cdot \vec{r}'} \vec{J}(\vec{r}') d^3r'$$

Ora:

$$\hat{e}_r = \hat{x}\sin\theta\cos\phi + \hat{y}\sin\theta\sin\phi + \hat{z}\cos\theta$$

Quindi:

$$\hat{e}_r \cdot \vec{r}' = x' \sin \theta \cos \phi + y' \sin \theta \sin \phi + z' \cos \theta$$

Ne segue:

$$\begin{aligned} \vec{N}(\theta, \phi) &= \\ &= \int_V e^{-ik(x' \sin \theta \cos \phi + y' \sin \theta \sin \phi + z' \cos \theta)} \hat{z} \delta(x') \delta(y') \cos kz' dx' dy' dz' + \\ &+ \int_V e^{-ik(x' \sin \theta \cos \phi + y' \sin \theta \sin \phi + z' \cos \theta)} \hat{y} \delta(x') \delta(z') \cos ky' dx' dy' dz' + \\ &+ \int_V e^{-ik(x' \sin \theta \cos \phi + y' \sin \theta \sin \phi + z' \cos \theta)} \hat{x} \delta(y') \delta(z') \cos kx' dx' dy' dz' \end{aligned}$$

ossia:

$$\begin{aligned} \vec{N}(\theta, \phi) &= \hat{z} \int_{-l}^{+l} e^{-ikz' \cos \theta} \cos kz' dz' + \\ &+ \hat{y} \int_{-l}^{+l} e^{-iky' \sin \theta \sin \phi} \cos ky' dy' + \\ &+ \hat{x} \int_{-l}^{+l} e^{-ikx' \sin \theta \cos \phi} \cos kx' dx' \end{aligned}$$

Si ha:

$$\hat{x} \cdot \hat{r} = \cos \psi = \sin \theta \cos \phi$$

essendo ψ l'angolo formato fra l'asse x e la direzione del vettore posizione \hat{e}_r .

Inoltre:

$$\hat{y} \cdot \hat{r} = \cos \chi = \sin \theta \sin \phi$$

essendo χ l'angolo formato fra l'asse y e la direzione del vettore posizione \hat{e}_r .

Per un'antenna a mezz'onda risulta, quindi:

$$\int_{-l}^{+l} e^{-ikz' \cos \theta} \cos kz' dz' = \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \theta \right)}{k \sin^2 \theta}$$

$$\int_{-l}^{+l} e^{-iky' \sin \theta \sin \phi} \cos ky' dy' = \int_{-l}^{+l} e^{-iky' \cos \chi} \cos ky' dy' = \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi \right)}{k (1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi)}$$

$$\int_{-l}^{+l} e^{-ikx' \sin \theta \cos \phi} \cos kx' dx' = \int_{-l}^{+l} e^{-ikx' \cos \psi} \cos kx' dx' = \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi \right)}{k (1 - \sin^2 \theta \cos^2 \phi)}$$

Ne segue:

$$\begin{aligned}\vec{N}(\theta, \phi) = & \hat{z} \frac{2 \cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{k \sin^2 \theta} + \\ & + \hat{y} \frac{2 \cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right)}{k (1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi)} + \\ & + \hat{x} \frac{2 \cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi\right)}{k (1 - \sin^2 \theta \cos^2 \phi)}\end{aligned}$$

Poiché:

$$\begin{cases} \hat{x} = \hat{e}_r \sin \theta \cos \phi + \hat{e}_\theta \cos \theta \cos \phi - \hat{e}_\phi \sin \phi \\ \hat{y} = \hat{e}_r \sin \theta \sin \phi + \hat{e}_\theta \cos \theta \sin \phi + \hat{e}_\phi \cos \phi \\ \hat{z} = \hat{e}_r \cos \theta - \hat{e}_\theta \sin \theta \end{cases}$$

si ha:

$$\begin{aligned}\vec{N}(\theta, \phi) = & \hat{e}_r \left\{ \sin \theta \cos \phi \frac{2 \cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi\right)}{k (1 - \sin^2 \theta \cos^2 \phi)} + \sin \theta \sin \phi \frac{2 \cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right)}{k (1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi)} + \right. \\ & \left. + \cos \theta \frac{2 \cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{k \sin^2 \theta} \right\} + \\ & + \hat{e}_\theta \left\{ \cos \theta \cos \phi \frac{2 \cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi\right)}{k (1 - \sin^2 \theta \cos^2 \phi)} + \cos \theta \sin \phi \frac{2 \cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right)}{k (1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi)} - \right. \\ & \left. - \sin \theta \frac{2 \cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{k \sin^2 \theta} \right\} + \\ & + \hat{e}_\phi \left\{ - \sin \phi \frac{2 \cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi\right)}{k (1 - \sin^2 \theta \cos^2 \phi)} + \cos \phi \frac{2 \cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right)}{k (1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi)} \right\}\end{aligned}$$

Il vettore di Poynting (far field), mediato in un periodo, é:

$$\langle \vec{S} \rangle = \frac{1}{2} Z \left(\frac{k}{4\pi r} \right)^2 (|N_\theta|^2 + |N_\phi|^2) \hat{e}_r$$

10-34) Esercizio n. 2 del 17/12/2010

Con riferimento al problema precedente graficare il diagramma di radiazione nel piano $\theta = 90^\circ$.

Si ha:

$$N_\theta = \left\{ \cos \theta \cos \phi \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi \right)}{k \left(1 - \sin^2 \theta \cos^2 \phi \right)} + \cos \theta \sin \phi \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi \right)}{k \left(1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi \right)} - \sin \theta \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \theta \right)}{k \sin^2 \theta} \right\}$$

$$N_\phi = \left\{ -\sin \phi \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi \right)}{k \left(1 - \sin^2 \theta \cos^2 \phi \right)} + \cos \phi \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi \right)}{k \left(1 - \sin^2 \theta \sin^2 \phi \right)} \right\}$$

Per $\theta = 90^\circ$:

$$(N_\theta)_{(\theta=90^\circ)} = -\frac{2}{k}$$

$$(N_\phi)_{(\theta=90^\circ)} = -\frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \phi \right)}{k \sin \phi} + \frac{2 \cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \phi \right)}{k \cos \phi}$$

$$\langle \vec{S} \rangle = \frac{1}{2} Z \left(\frac{k}{4\pi r} \right)^2 \left(|N_\theta|^2 + |N_\phi|^2 \right) \hat{e}_r =$$

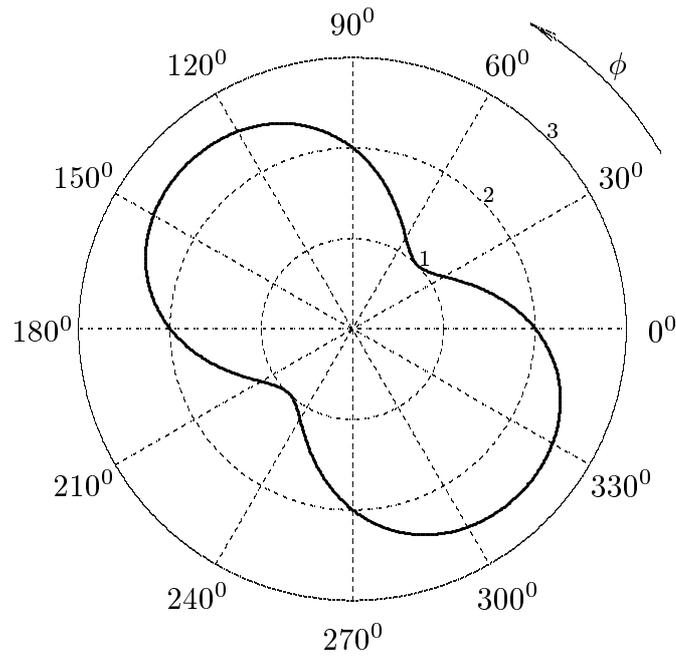
$$= \frac{1}{2} Z \left(\frac{1}{2\pi r} \right)^2 \left\{ 1 + \left[-\frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \phi \right)}{\sin \phi} + \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \phi \right)}{\cos \phi} \right]^2 \right\} \hat{e}_r$$

Grafichiamo il fattore di forma:

$$F(\phi) = \left\{ 1 + \left[\frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \phi \right)}{\cos \phi} - \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \phi \right)}{\sin \phi} \right]^2 \right\}$$

Si ha:

$$\lim_{\phi \rightarrow 0^\circ} \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \cos \phi \right)}{\sin \phi} = 0, \quad \lim_{\phi \rightarrow 90^\circ} \frac{\cos \left(\frac{\pi}{2} \sin \phi \right)}{\cos \phi} = 0$$



ϕ	$F(\phi)$	ϕ	$F(\phi)$	ϕ	$F(\phi)$	ϕ	$F(\phi)$
0°	2	5°	1.8572	10°	1.7064	15°	1.5538
20°	1.4067	25°	1.2726	30°	1.1590	35°	1.0725
40°	1.0184	45°	1	50°	1.0184	55°	1.0725
60°	1.1590	65°	1.2726	70°	1.4067	75°	1.5538
80°	1.7064	85°	1.8572	90°	2	95°	2.1300
100°	2.2439	105°	2.3400	110°	2.4180	115°	2.4787
120°	2.5235	125°	2.5539	130°	2.5715	135°	2.5772
140°	2.5715	145°	2.5539	150°	2.5235	155°	2.4787
160°	2.4180	165°	2.3400	170°	2.2438	175°	2.1300
180°	2.0000	185°	1.8572	190°	1.7064	195°	1.5538
200°	1.40674	205°	1.2726	210°	1.1590	215°	1.0725
220°	1.0184	225°	1	230°	1.0184	235°	1.0725
240°	1.1590	245°	1.2726	250°	1.4067	255°	1.5538
260°	1.7064	265°	1.8572	270°	2	275°	2.1300
280°	2.2439	285°	2.3400	290°	2.4180	295°	2.4787
300°	2.5235	305°	2.5539	310°	2.5715	315°	2.5772
320°	2.5715	325°	2.5539	330°	2.5235	335°	2.4787
340°	2.4180	345°	2.3400	350°	2.2439	355°	2.1300
360°	2						

10-35) Esercizio n. 3 del 17/12/2010

Un'onda elettromagnetica piana di frequenza $\nu = 900 \text{ MHz}$ (telefonino), viaggiante in aria, attraversa, in direzione della normale, un muro piano fatto di mattoni e cemento e spesso $d = 10 \text{ cm}$, oltre al quale c'è l'aria. Assumiamo che i parametri costitutivi di tale muro siano: $\epsilon_r = 7$, $\sigma = 0.011 \text{ S/m}$, $\mu = \mu_0$. Calcolare il coefficiente di riflessione e quello di trasmissione.

Scriviamo le formule che legano gli indici di rifrazione ai parametri costitutivi dei tre mezzi, attraverso le costanti di propagazione β ed i coefficienti di attenuazione α dell'onda elettromagnetica:

$$\beta_1 = \frac{\omega}{c}n_1, \quad \beta_2 = \frac{\omega}{c}\sqrt{\frac{\mu_{r2}\epsilon_{r2}}{2}\left[1 + \sqrt{1 + \frac{\sigma^2}{\epsilon_2^2\omega^2}}\right]} = \frac{\omega}{c}n_r,$$

$$\alpha_2 = \frac{\omega}{c}\sqrt{\frac{\mu_{r2}\epsilon_{r2}}{2}\left[\sqrt{1 + \frac{\sigma^2}{\epsilon_2^2\omega^2}} - 1\right]} = \frac{\omega}{c}n_i, \quad \beta_3 = \frac{\omega}{c}n_3$$

Poiché il primo ed il terzo mezzo è l'aria, risulta $n_1 = n_3 = 1$. Per il secondo mezzo, si ha:

$$n_r = \sqrt{\frac{\mu_{r2}\epsilon_{r2}}{2}\left[1 + \sqrt{1 + \frac{\sigma^2}{\epsilon_2^2\omega^2}}\right]}, \quad n_i = \sqrt{\frac{\mu_{r2}\epsilon_{r2}}{2}\left[\sqrt{1 + \frac{\sigma^2}{\epsilon_2^2\omega^2}} - 1\right]}$$

Si ha:

$$\frac{\sigma^2}{\epsilon_2^2\omega^2} = \frac{(0.011)^2}{(8.854 \cdot 10^{-12} \cdot 7 \cdot 2\pi \cdot 9 \cdot 10^8)^2} \simeq 9.85066 \cdot 10^{-4}$$

per cui

$$\sqrt{1 + 9.85066 \cdot 10^{-4}} \simeq 1.0004924$$

È conveniente continuare ad usare le formule esatte in quanto hanno in evidenza il fattore $\frac{\omega}{c}$:

$$n_r = \sqrt{\frac{7}{2}[1 + 1.0004924]} \simeq 2.646077, \quad n_i = \sqrt{\frac{7}{2}[1.00004924 - 1]} \simeq 0.041514$$

Dalla teoria delle lamine piane assorbenti si deduce che il coefficiente di riflessione è:

$$R = \frac{|r_{12}|^2 + e^{-\left(4\pi n_i \frac{d}{\lambda_0}\right)} \left[2\Re(r_{12}^* r_{23}) \cos\left(4\pi n_r \frac{d}{\lambda_0}\right) - 2\Im(r_{12}^* r_{23}) \sin\left(4\pi n_r \frac{d}{\lambda_0}\right) \right] + |r_{23}|^2 e^{-\left(8\pi n_i \frac{d}{\lambda_0}\right)}}{1 + e^{-\left(4\pi n_i \frac{d}{\lambda_0}\right)} \left[2\Re(r_{12} r_{23}) \cos\left(4\pi n_r \frac{d}{\lambda_0}\right) - 2\Im(r_{12} r_{23}) \sin\left(4\pi n_r \frac{d}{\lambda_0}\right) \right] + |r_{12}|^2 |r_{23}|^2 e^{-\left(8\pi n_i \frac{d}{\lambda_0}\right)}}$$

Cominciamo con il calcolare alcune quantità che servono per la valutazione dei coefficienti che figurano nella formula della riflettività, tenendo conto che $n_1 = n_3$:

$$(n_1 - n_r) = (1 - 2.646077) = -1.646077; \quad (n_1 + n_r) = (1 + 2.646077) = 3.646077$$

$$(n_r - n_3) = (2.646077 - 1) = 1.646077; \quad (n_r + n_3) = (2.646077 + 1) = 3.646077$$

$$\begin{aligned} \Re(r_{12}^* r_{23}) &= \frac{[(n_1 - n_r)(n_r - n_3) - n_i^2] [(n_1 + n_r)(n_r + n_3) + n_i^2] + n_i^2(n_3 - n_1)^2}{[(n_1 + n_r)(n_r + n_3) + n_i^2]^2 + n_i^2(n_3 - n_1)^2} = \\ &= \frac{[(n_1 - n_r)(n_r - n_3) - n_i^2]}{[(n_1 + n_r)(n_r + n_3) + n_i^2]} = \frac{[-(1.646077)(1.646077) - 0.041514^2]}{[(3.646077)(3.646077) + 0.041514^2]} = -0.203924 \\ \Im(r_{12}^* r_{23}) &= 0 \end{aligned}$$

Analogamente:

$$\begin{aligned} \Re(r_{12} r_{23}) &= \\ &= \frac{[(n_1 - n_r)(n_r - n_3) + n_i^2] [(n_1 + n_r)(n_r + n_3) - n_i^2] + n_i^2(n_1 - 2n_r + n_3)(n_1 + 2n_r + n_3)}{[(n_1 + n_r)(n_r + n_3) - n_i^2]^2 + n_i^2(n_1 + 2n_r + n_3)^2} = \\ &= \frac{[-(1.646077)^2 + 0.041514^2] [(3.646077)^2 - 0.041514^2] + 0.041514^2(-3.292154)(7.292154)}{[(3.646077)^2 - 0.041514^2]^2 + 0.041514^2(7.292154)^2} = \\ &= \frac{(-2.707846)(13.292154) - 0.041374}{176.68136 + 0.091643} = -\frac{36.03448}{176.773003} = -0.203846 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \Im(r_{12} r_{23}) &= \\ &= \frac{n_i(n_1 - 2n_r + n_3) [(n_1 + n_r)(n_r + n_3) - n_i^2] - n_i(n_1 + 2n_r + n_3) [(n_1 - n_r)(n_r - n_3) + n_i^2]}{[(n_1 + n_r)(n_r + n_3) - n_i^2]^2 + n_i^2(n_1 + 2n_r + n_3)^2} = \\ &= \frac{-(0.136670) [(3.646077)^2 - 0.041514^2] - (0.3027) [-(1.646077)^2 + 0.041514^2]}{176.773003} = \\ &= \frac{-1.816639 + 0.81966}{176.773003} = -\frac{0.996979}{176.773003} = -0.00564 \end{aligned}$$

Inoltre:

$$\begin{aligned} \Re(r_{12}) &= \frac{n_1^2 - n_r^2 - n_i^2}{(n_1 + n_r)^2 + n_i^2} = -\frac{6.003447}{13.2956} = -0.451536 \\ \Re(r_{23}) &= \frac{n_r^2 - n_3^2 + n_i^2}{(n_r + n_3)^2 + n_i^2} = \frac{6.003447}{13.2956} = +0.451536 \\ \Im(r_{12}) &= \frac{-2n_i n_1}{(n_1 + n_r)^2 + n_i^2} = -\frac{0.083028}{13.2956} = -0.006245 \\ \Im(r_{23}) &= \frac{2n_i n_3}{(n_r + n_3)^2 + n_i^2} = \frac{0.083028}{13.2956} = +0.006245 \\ |r_{12}|^2 &= \frac{(n_1 - n_r)^2 + n_i^2}{(n_1 + n_r)^2 + n_i^2} = \frac{2.711293}{13.2956} = 0.203924 \\ |r_{23}|^2 &= \frac{(n_r - n_3)^2 + n_i^2}{(n_r + n_3)^2 + n_i^2} = \frac{2.711293}{13.2956} = 0.203924 \end{aligned}$$

$$\sin\left(4\pi n_r \frac{d}{\lambda_0}\right) = \sin\left(4\pi \cdot 2.646077 \frac{0.1 \cdot 9 \cdot 10^8}{3 \cdot 10^8}\right) = -0.5232816$$

$$\cos\left(4\pi n_r \frac{d}{\lambda_0}\right) = \cos\left(4\pi \cdot 2.646077 \frac{0.1 \cdot 9 \cdot 10^8}{3 \cdot 10^8}\right) = -0.8521598$$

$$\exp\left[-\left(4\pi n_i \frac{d}{\lambda_0}\right)\right] = \exp\left[-\left(4\pi \cdot 0.041514 \frac{0.1 \cdot 9 \cdot 10^8}{3 \cdot 10^8}\right)\right] = \exp(-0.1565) = 0.85513$$

$$\exp\left[-\left(8\pi n_i \frac{d}{\lambda_0}\right)\right] = \exp\left[-\left(8\pi \cdot 0.041514 \frac{0.1 \cdot 9 \cdot 10^8}{3 \cdot 10^8}\right)\right] = \exp(-0.31301) = 0.73124$$

Quindi:

$$\begin{aligned} R &= \frac{0.203924 + 0.85513 [2 \cdot 0.203924 \cdot 0.8521598] + 0.203924 \cdot 0.73124}{1 + 0.85513 \cdot 0.341516 + (0.203924)^2 \cdot 0.73124} = \\ &= \frac{0.65024}{1.32245} = \underline{\underline{0.49169}} \end{aligned}$$

Poiché risulta, in questo caso:

$$\frac{\beta_3 \mu_1}{\beta_1 \mu_3} = \frac{n_3}{n_1}$$

il coefficiente di trasmissione é:

$$T = \frac{\frac{n_3}{n_1} [1 + 2\Re(r_{12}) + |r_{12}|^2] [1 + 2\Re(r_{23}) + |r_{23}|^2] e^{-\left(4\pi n_i \frac{d}{\lambda_0}\right)}}{1 + e^{-\left(4\pi n_i \frac{d}{\lambda_0}\right)} \left[2\Re(r_{12}r_{23}) \cos\left(4\pi n_r \frac{d}{\lambda_0}\right) - 2\Im(r_{12}r_{23}) \sin\left(4\pi n_r \frac{d}{\lambda_0}\right) \right] + |r_{12}|^2 |r_{23}|^2 e^{-\left(8\pi n_i \frac{d}{\lambda_0}\right)}}$$

Poiché il coefficiente di trasmissione ha lo stesso denominatore del coefficiente di riflessione, procediamo al calcolo del solo numeratore. Si ha:

$$T = \frac{[1 - 2 \cdot 0.451536 + 0.203924] [1 + 2 \cdot 0.451536 + 0.203924] 0.85513}{1.3325} = \frac{0.542062}{1.32245} = \underline{\underline{0.40989}}$$

10-36) Esercizio n. 4 del 17/12/2010

Con riferimento al problema precedente, ripetere i calcoli nel caso che il muro abbia uno spessore di 15 cm.

Si ha:

$$\sin\left(4\pi n_r \frac{d}{\lambda_0}\right) = \sin\left(4\pi \cdot 2.646077 \frac{0.15 \cdot 9 \cdot 10^8}{3 \cdot 10^8}\right) = 0.677788$$

$$\cos\left(4\pi n_r \frac{d}{\lambda_0}\right) = \cos\left(4\pi \cdot 2.646077 \frac{0.15 \cdot 9 \cdot 10^8}{3 \cdot 10^8}\right) = -0.735257$$

$$\exp\left[-\left(4\pi n_i \frac{d}{\lambda_0}\right)\right] = \exp\left[-\left(4\pi \cdot 0.041514 \frac{0.15 \cdot 9 \cdot 10^8}{3 \cdot 10^8}\right)\right] = \exp(-0.234756) = 0.79076$$

$$\exp\left[-\left(8\pi n_i \frac{d}{\lambda_0}\right)\right] = \exp\left[-\left(8\pi \cdot 0.041514 \frac{0.15 \cdot 9 \cdot 10^8}{3 \cdot 10^8}\right)\right] = \exp(-0.4695) = 0.625315$$

Quindi:

$$\begin{aligned} R &= \frac{0.203924 + 0.79076 [2 \cdot 0.203924 \cdot 0.735257] + 0.203924 \cdot 0.625315}{1 + 0.79076 \cdot 0.307404 + (0.203924)^2 \cdot 0.625315} = \\ &= \frac{0.568568}{1.2690865} = \underline{\underline{0.4480136}} \end{aligned}$$

Poiché risulta, in questo caso:

$$\frac{\beta_3 \mu_1}{\beta_1 \mu_3} = \frac{n_3}{n_1}$$

il coefficiente di trasmissione é:

$$T = \frac{\frac{n_3}{n_1} [1 + 2\Re(r_{12}) + |r_{12}|^2] [1 + 2\Re(r_{23}) + |r_{23}|^2] e^{-\left(4\pi n_i \frac{d}{\lambda_0}\right)}}{1 + e^{-\left(4\pi n_i \frac{d}{\lambda_0}\right)} \left[2\Re(r_{12}r_{23}) \cos\left(4\pi n_r \frac{d}{\lambda_0}\right) - 2\Im(r_{12}r_{23}) \sin\left(4\pi n_r \frac{d}{\lambda_0}\right) + |r_{12}|^2 |r_{23}|^2 e^{-\left(8\pi n_i \frac{d}{\lambda_0}\right)} \right]}$$

Poiché il coefficiente di trasmissione ha lo stesso denominatore del coefficiente di riflessione, procediamo al calcolo del solo numeratore. Si ha:

$$T = \frac{[1 - 2 \cdot 0.451536 + 0.203924] [1 + 2 \cdot 0.451536 + 0.203924] 0.79076}{1.258374} = \frac{0.501258}{1.2690865} = \underline{\underline{0.39497}}$$