

Campi Elettromagnetici – Proff. C. Capsoni e C. Riva
Appello del 10 settembre 2008

1	2	3	4	5
---	---	---	---	---

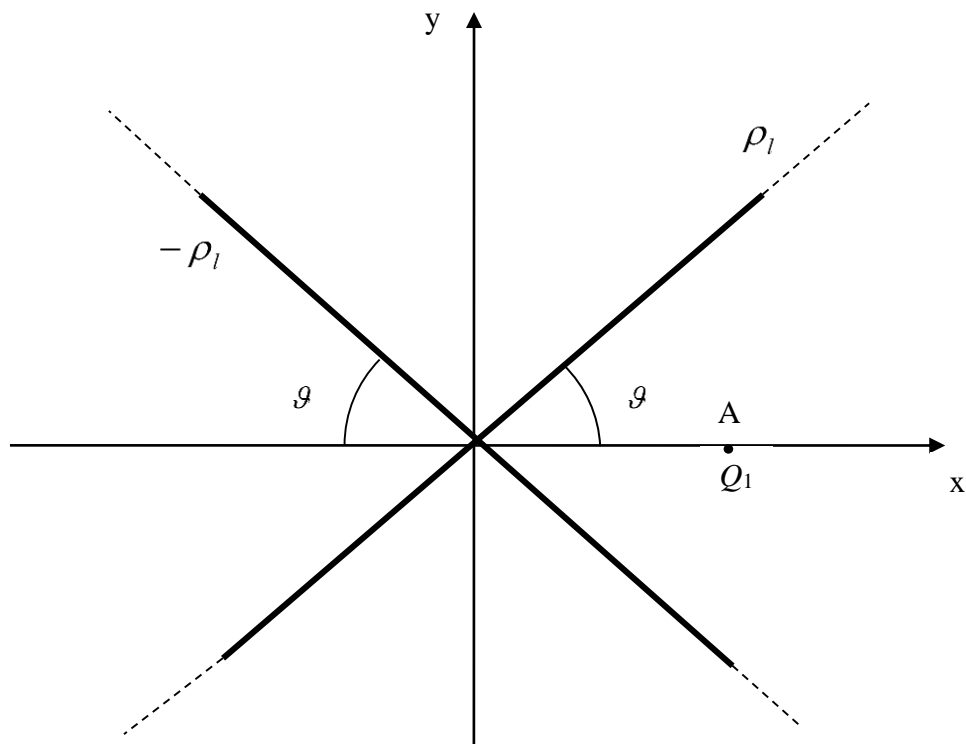
non scrivere nella zona soprastante

COGNOME E NOME _____

MATRICOLA _____

FIRMA _____

Esercizio 1



$$Q_1 = 10^{-3} \quad [\text{C}]$$

$$\rho_l = 10^{-12} \quad [\text{C/m}]$$

$$A(5,0) \quad [\text{m}]$$

$$\vartheta = 45^\circ$$

$$Q_2 = -10^{-8} \quad [\text{C}]$$

Date le due distribuzioni di carica lineare ρ_l e $-\rho_l$ in figura, determinare la posizione della carica Q_2 affinché la carica Q_1 posta in A sia in equilibrio.

Soluzione:

Il campo elettrico in A dovuto alle 2 distribuzioni lineari di carica è:

$$\vec{E}_1(A) = 2 \cdot \frac{\rho_l}{2 \cdot \pi \cdot \varepsilon_0 \cdot \frac{5}{\sqrt{2}}} \cdot \sin(\vartheta) \cdot (-\vec{\mu}_y) = 7.2 \cdot (-\vec{\mu}_y) \quad [\text{mV/m}]$$

Perché la carica Q_1 sia in equilibrio, il campo elettrico totale in A deve essere nullo. Considerando che $\vec{E}_1(A)$ è diretto come $-\vec{\mu}_y$, ciò si può ottenere posizionando la carica Q_2 sulla retta $x = 5$ m (su cui giace anche il punto A), a distanza d da Q_1 tale che:

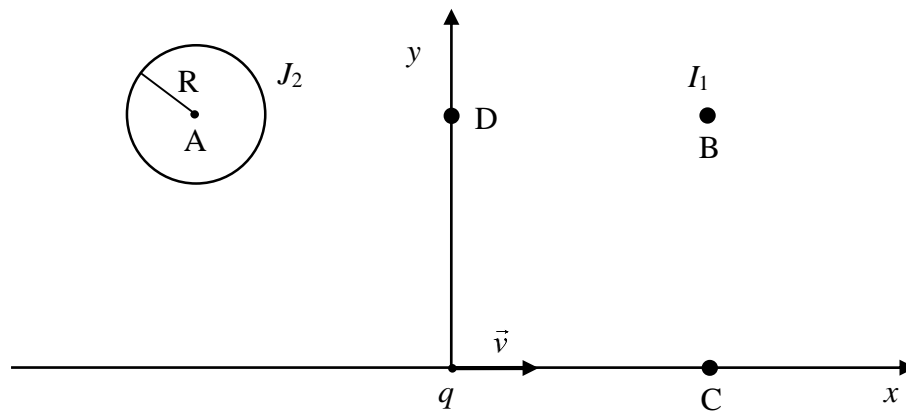
$$\vec{E}(A) = \vec{E}_1(A) + \frac{Q_2}{4\pi\varepsilon_0 d^2} \vec{\mu}_y = 0 \quad [\text{V/m}]$$

Si ottiene quindi:

$$d = \sqrt{\frac{|Q_2|}{|\vec{E}_1(A)|4\pi\varepsilon_0}} = 111.7 \quad [\text{m}]$$

La carica Q_2 deve essere quindi posta in posizione $D(5, 111.7)$ [m].

Esercizio 2



Un filo di lunghezza indefinita, posto in $B(1 \text{ m}, 1 \text{ m})$ è attraversato da una corrente I_1 di intensità 1 mA che scorre in direzione $\vec{\mu}_z$. Un cilindro conduttore di lunghezza indefinita (di raggio $R = 10 \text{ cm}$), il cui centro è posto in $A(1 \text{ m}, 1 \text{ m})$, è attraversato da una densità di corrente uniforme $\vec{J}_2 = -31.9 \vec{\mu}_z \text{ mA/m}^2$. Inoltre, un elettrone q , posto nell'origine degli assi, viaggia a velocità \vec{v} in direzione $\vec{\mu}_x$ (si faccia riferimento alla figura). Determinare:

- il campo magnetico totale nell'origine degli assi, dovuto al filo posto in B e al cilindro posto in A;
- determinare la posizione di un terzo filo di lunghezza indefinita, percorso da una corrente I_3 (da porsi necessariamente o in $C(1 \text{ m}, 0 \text{ m})$ o in $D(1 \text{ m}, 0 \text{ m})$), per cui sia possibile ottenere campo magnetico totale nullo nell'origine degli assi;
- dopo aver posizionato il terzo filo secondo il punto b, determinare l'intensità e il verso della corrente I_3 per cui l'elettrone in figura è soggetto a una forza nulla.

Soluzione:

La corrente totale che scorre nel cilindro in A vale:

$$I = \int_S \vec{J} d\vec{S} = J_2 R^2 \pi = 1 \text{ mA}$$

Considerando i versi delle correnti nel filo in A e nel cilindro in B, definendo $I = I_1 = I_2 = 1 \text{ mA}$ e $r = r_1 = r_2 = \sqrt{2}$, il campo magnetico totale nell'origine degli assi vale:

$$\vec{H} = -2 \frac{I}{2\pi r} \cos(45^\circ) \vec{\mu}_y = -\frac{I}{2\pi} \vec{\mu}_y = -1.59 \cdot 10^{-4} \vec{\mu}_y \quad [\text{A/m}]$$

Per annullare il campo \vec{H} , che è diretto come $-\vec{\mu}_y$, è necessario porre il terzo filo nel punto $C(1 \text{ m}, 0 \text{ m})$ in modo tale che nell'origine esso dia un contributo di campo magnetico parallelo all'asse y.

In particolare esso dovrà essere percorso da una corrente diretta come $-\vec{\mu}_z$, in modo tale che il campo magnetico associato nell'origine sia rivolto come $\vec{\mu}_y$. Il valore della corrente I_3 si trova annullando il campo magnetico totale:

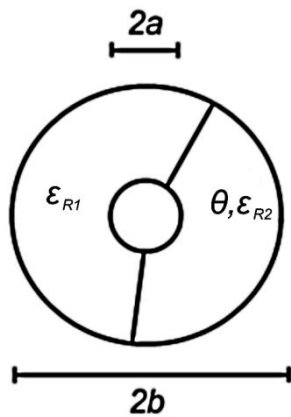
$$\frac{I_3}{2\pi C_x} = \frac{I}{2\pi} \Rightarrow \frac{I_3}{2\pi 1} = \frac{I}{2\pi}$$

Da cui:

$$I_3 = I = 1 \text{ mA}.$$

Essendo nullo il campo magnetico totale nell'origine, anche la forza di Lorentz agente sull'elettrone sarà nulla.

Esercizio 3



$$\begin{aligned}\epsilon_{R1} &= 1 \\ \epsilon_{R2} &= 6 \\ a &= 2 \text{ mm} \\ b &= 8 \text{ mm}\end{aligned}$$

Data la linea coassiale disomogenea in figura si determini:

- Il valore dell'angolo θ , sapendo che la velocità di propagazione dell'onda nella linea coassiale è $v = 1,6 \cdot 10^8 \text{ m/s}$
- L'impedenza caratteristica della linea
- L'attenuazione espressa in dB/km dovuta alle perdite nei conduttori ($\sigma = 5 \cdot 10^7 \text{ S/m}$) ad una frequenza di 1 GHz;

Soluzione:

La misura dell'angolo θ influisce solo sulla capacità del condensatore, dal momento che l'induttanza non è condizionata dalla presenza del dielettrico.

La capacità della linea coassiale può essere vista come la capacità di due strutture in parallelo contenenti dielettrici diversi e composte ciascuna da una frazione del coassiale stesso. La capacità totale varrà, quindi:

$$C = C_1 + C_2 = \frac{2\pi\epsilon_0}{\ln(b/a)} \cdot \left(\epsilon_{R1} \left(1 - \frac{\theta}{360}\right) + \epsilon_{R2} \frac{\theta}{360} \right)$$

E cioè: $C = \frac{2\pi\epsilon_0}{\ln(4)} \cdot \left(1 - \frac{\theta}{360} + 6 \cdot \frac{\theta}{360} \right) = 80,26 \cdot \left(1 + \frac{\theta}{72} \right) \text{ pF/m} = 40,13 \cdot \left(1 + \frac{\theta}{72} \right) \cdot 10^{-12} \text{ F/m}$

L'induttanza della linea è pari a:

$$L = L_0 = \frac{\mu_0\epsilon_0}{C_0} = \mu_0\epsilon_0 \cdot \frac{\ln(4)}{2\pi\epsilon_0} = 277,26 \text{ nH/m} = 277,26 \cdot 10^{-9} \text{ H/m}$$

La velocità è pari a $v = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ ed è nota ($v = 1,6 \cdot 10^8 \text{ m/s}$).

$$\text{Ne risulta che } 1,6 \cdot 10^8 = \frac{1}{\sqrt{LC}} = \frac{1}{\sqrt{277,26 \cdot 40,13 \cdot 10^{-21} \cdot \left(1 + \frac{\theta}{72} \right)}}$$

E quindi $\sqrt{\left(1 + \frac{\theta}{72}\right)} \cdot 1,6 \cdot 10^8 = 3,0 \cdot 10^8$ e $\theta \cong 180,8^\circ$.

L'impedenza caratteristica vale $Z_c = v \cdot L = \frac{L}{\sqrt{LC}} = \sqrt{\frac{L}{C}}$ e quindi $Z_c = 44.36 \ \Omega$.

L'attenuazione dovuta alla conducibilità finita dei conduttori vale: $\alpha = \frac{r}{2Z_c}$ Np/m.

La resistenza per unità di lunghezza vale:

$$r = \frac{1}{\sigma \delta p} \ \Omega/\text{m}$$

dove lo spessore di penetrazione δ vale:

$$\delta = \sqrt{\frac{2}{\omega \mu \sigma}} = \sqrt{\frac{1}{\pi f \mu \sigma}} = 2,25 \ \mu\text{m}$$

mentre p è la misura del perimetro della sezione del conduttore. Nel caso del coassiale quindi r vale:

$$r = \frac{1}{\sigma \delta 2\pi} \left(\frac{1}{a} + \frac{1}{b} \right) = 0,884 \ \Omega/\text{m}$$

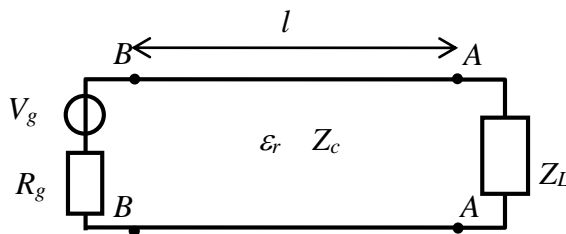
L'attenuazione vale dunque:

$$\alpha = \frac{r}{2Z_c} = 10^{-2} \text{ Np/m} = 10 \text{ Np/km} = 10 \cdot 8.686 \text{ dB/km} = 86.86 \text{ dB/km}$$

Esercizio 4

Un generatore alimenta tramite un cavo coassiale riempito di dielettrico con $\epsilon_r=3.24$ e con impedenza caratteristica $Z_c=50 \Omega$ un carico $Z_L=50 - j 50 \Omega$. La frequenza di operazione è 200 MHz. Calcolare:

- posizione dei massimi e minimi della tensione lungo la linea (distanza dalla sezione del carico);
- distanza (m) tra i massimi e i minimi;
- ROS
- Valore della resistenza e della capacità che compongono il carico.



$$\begin{aligned} f &= 200 \text{ MHz} \\ R_g &= 50 \Omega \\ Z_L &= 50 - j 50 \Omega \\ Z_c &= 50 \Omega \\ \epsilon_r &= 3.24 \\ l &= 50 \text{ cm} \end{aligned}$$

Soluzione:

La lunghezza d'onda vale $\lambda = c / (f \sqrt{\epsilon_r}) = \frac{5}{6} \text{ m}$.

La lunghezza normalizzata alla lunghezza d'onda vale $\bar{l} = l / \lambda = 0,6 = 0,5 + 0,1$

L'impedenza normalizzata alla sezione AA vale $\bar{Z}_{AA} = 1 - j$. Con una rotazione di 0,1 sulla carta di Smith si passa a $\bar{Z}_{BB} = 0,44 - 0,34j$ e cioè $Z_{BB} = 22 - 17j$.

Il primo minimo in tensione allontanandosi dal carico si ha quando il coefficiente di riflessione Γ è reale puro e ha valore minimo, e cioè dopo una rotazione sulla carta pari a $0,162 \cdot \lambda = 13,5 \text{ cm}$

Il primo massimo in tensione si ha quando il coefficiente di riflessione Γ è reale puro e ha valore massimo, e cioè dopo una rotazione sulla carta pari a $0,162 \cdot \lambda + 0,25 \cdot \lambda = 0,412 \cdot \lambda \approx 34,33 \text{ cm}$

La distanza fra massimo e minimo è, ovviamente, $\frac{\lambda}{4} = \frac{5}{24} \text{ cm} \approx 20,83 \text{ cm}$

Il valore del ROS si calcola conoscendo il modulo del coefficiente di riflessione.

$$|\Gamma| = \left| \frac{\bar{Z}_{BB} - 1}{\bar{Z}_{BB} + 1} \right| = \left| \frac{1 - j - 1}{1 + j + 1} \right| = \frac{1}{|2 + j|} = \frac{1}{\sqrt{5}} = \frac{\sqrt{5}}{5} \approx 0,447$$

(si può anche valutare il valore approssimativo del modulo direttamente sulla Carta di Smith)

$$ROS = \frac{1 + |\Gamma|}{1 - |\Gamma|} = \frac{1 + 0,447}{1 - 0,447} \approx 2,617$$

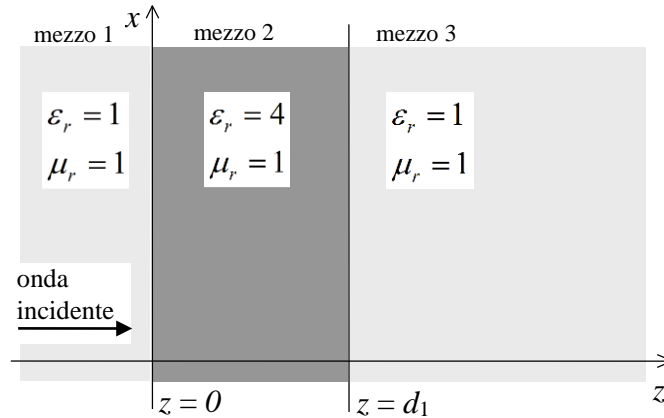
Se si considera $Z_L = 50 - j 50 \Omega$ composto dalla serie di una resistenza e un condensatore si ha che

$$Z_L = R + \frac{1}{j\omega C} = R - j \frac{1}{\omega C}. \text{ Si ottiene quindi che } R = 50 \Omega \text{ e } C = \frac{1}{50 \cdot 2 \cdot \pi \cdot f} = 0,159 \text{ pF}.$$

Esercizio 5

Dato il multistrato di figura ($d_1=50$ cm), si supponga che un'onda piana uniforme si propaghi nel mezzo 1 (aria) in direzione $+z$ con campo elettrico incidente alla sezione $z=0$ pari a $\vec{E}_i = 5\vec{a}_y$ (V/m) alla frequenza di 300 MHz. Calcolare:

- la densità di potenza trasmessa al mezzo 3 (aria come il mezzo 1);
- il modulo del campo elettrico totale nel mezzo 2 nelle sezioni $z = 12.5$ cm e $z = 25$ cm .



Soluzione:

- Poiché $\lambda_2 = \frac{c_0}{\sqrt{\epsilon_{r2}} f} = 50$ cm, lo strato centrale (mezzo 2) è uno strato λ e quindi il coefficiente di riflessione nella sezione $z=0$ del mezzo 1, $\Gamma_1(z=0)$, è pari a 0. Si ha quindi:

$$S_{t2} = S_i = \frac{|E_i|^2}{2\eta_1} = 33.2 \frac{\text{mW}}{\text{m}^2}$$

- Nella sezione $z=0$ si ha

$$\vec{E}_i = \vec{E}_{20}^+ (1 + \Gamma_2(z=0)) = 5\vec{a}_y \frac{\text{V}}{\text{m}}$$

Poiché $\Gamma_2(z=25 \text{ cm} = \lambda_2/2) = \Gamma_2(z=0)$, allora:

$$|\vec{E}_2(z=25 \text{ cm})| = |\vec{E}_{20}^+ e^{-j\beta_2 0.25}| |1 + \Gamma_2(z=25 \text{ cm})| = |\vec{E}_{20}^+| |1 + \Gamma_2(z=0)| = |\vec{E}_i| = 5\vec{a}_y \frac{\text{V}}{\text{m}}.$$

Analogamente poiché $\Gamma_2(z=12.5 \text{ cm} = \lambda_2/4) = -\Gamma_2(z=0)$, allora:

$$|\vec{E}_2(z=12.5 \text{ cm})| = |\vec{E}_{20}^+ e^{-j\beta_2 0.125}| |1 + \Gamma_2(z=12.5 \text{ cm})| = |\vec{E}_{20}^+| |1 - \Gamma_2(z=0)| = \frac{|\vec{E}_i| |1 - \Gamma_2(z=0)|}{|1 + \Gamma_2(z=0)|}.$$

Poiché $\Gamma_2(z=0) = \frac{\eta_1 - \eta_2}{\eta_1 + \eta_2}$, allora:

$$|\vec{E}_2(z=12.5 \text{ cm})| = \frac{|\vec{E}_i| \eta_2}{\eta_1} = \frac{|\vec{E}_i|}{2} = 2.5\vec{a}_y \frac{\text{V}}{\text{m}}$$