

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

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

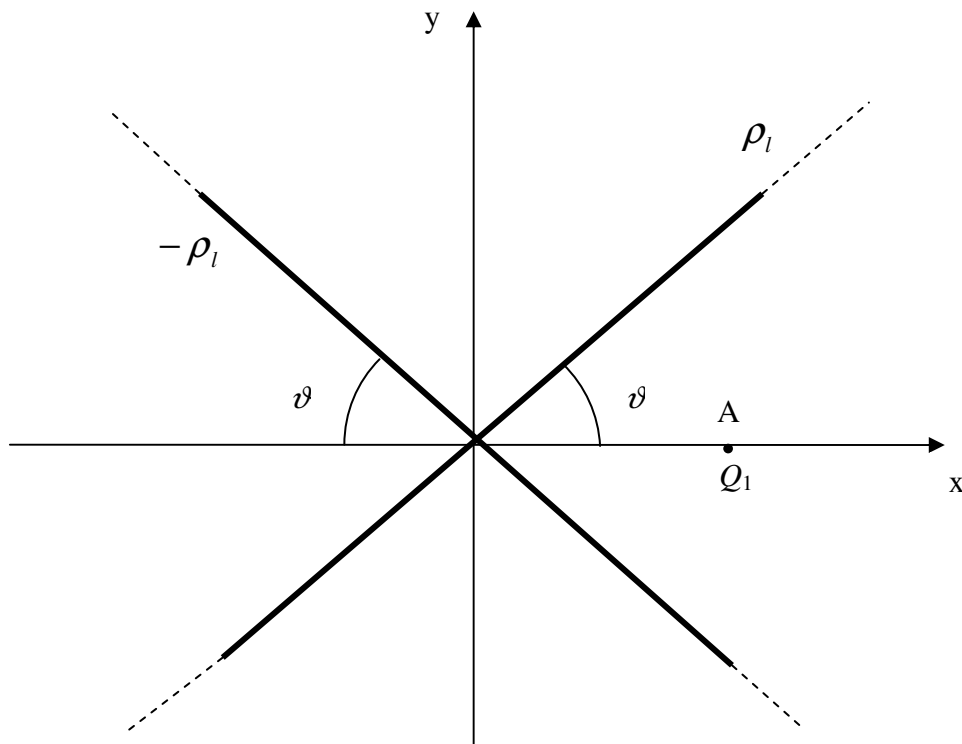
non scrivere nella zona soprastante

COGNOME E NOME \_\_\_\_\_

MATRICOLA \_\_\_\_\_

FIRMA \_\_\_\_\_

**Esercizio 1**



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

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

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

$$\vartheta = 45^\circ$$

$$Q_2 = -10^{-1} \quad [\text{C}]$$

Date le due distribuzioni di carica lineare  $\rho_l$  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:

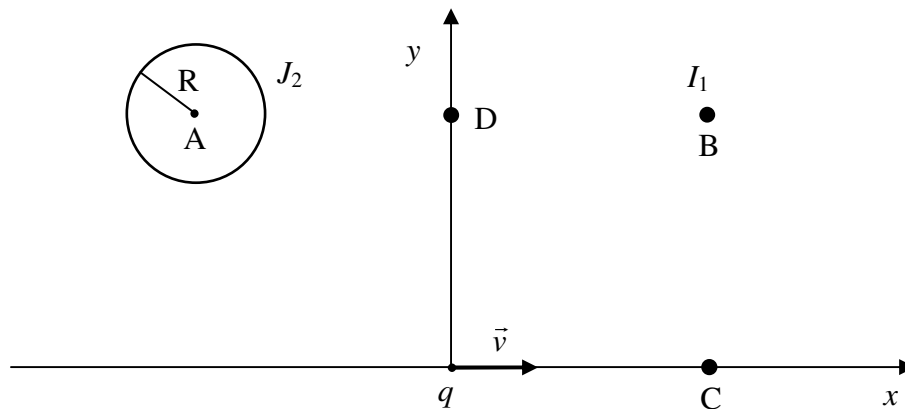
$$\vec{E}(A) = \vec{E}_1(A) + \frac{|Q_2|}{4\pi d^2} \vec{\mu}_y = 0 \quad [\text{V/m}]$$

Si ottiene quindi:

$$d = \sqrt{\frac{|Q_2|}{|\vec{E}_1(A)| 4\pi}} = 1.052 \quad [\text{m}]$$

La carica  $Q_2$  deve essere quindi posta in posizione D(5,1.052) [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  $1\text{ mA}$  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:

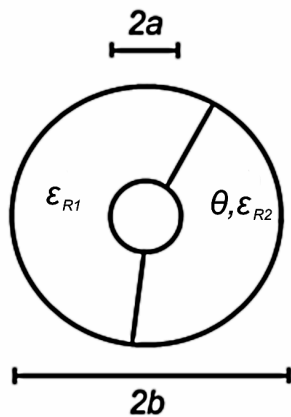
$$\frac{I_3}{2\pi C_x} = \frac{I}{2\pi} \Rightarrow \frac{I_3}{2\pi 1} = \frac{I}{2\pi}$$

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  $\theta$ , 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  $\theta$  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:  $C = \frac{2\pi\epsilon_0}{\ln(4)} \cdot \left( 1 - \frac{\theta}{360} + 6 \cdot \frac{\theta}{360} \right) = 40.13 \cdot \left( 1 + \frac{\theta}{72} \right) \text{ pF/m} = 40.13 \cdot \left( 1 + \frac{\theta}{72} \right) \cdot 10^{-12} \text{ F/m}$

L'induttanza della linea è pari a:

$$L = L_0 = \frac{\mu_0\epsilon_0}{C_0} = \mu_0\epsilon_0 \cdot \frac{\ln(4)}{2\pi\epsilon_0} = 277.26 \text{ nH/m}$$

La velocità è pari a  $v = \frac{1}{\sqrt{LC}}$  ed è nota ( $v = 1.6 \cdot 10^8 \text{ m/s}$ ).

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  $\sqrt{\left(1 + \frac{\theta}{72}\right)} \cdot 1.6 \cdot 10^8 = 2.998 \cdot 10^8$  e  $\theta \cong 180.72^\circ$ .

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  $\delta$  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:

$$r = \frac{1}{\sigma \delta 2\pi} \left( \frac{1}{a} + \frac{1}{b} \right) = 0.884 \ \Omega/\text{m}$$

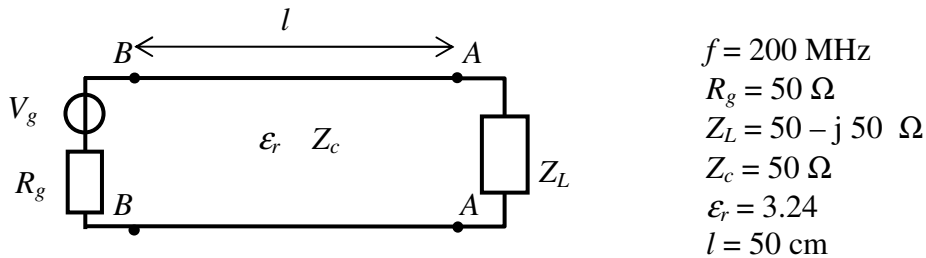
L'attenuazione vale dunque:

$$\alpha = \frac{r}{2Z_c} = 9.96 \cdot 10^{-3} \ \text{Np/m} = 9.96 \ \text{Np/km} = 9.96 \cdot 8.686 \ \text{dB/km} = 86.51 \ \text{dB/km}$$

#### 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.



#### Soluzione:

La lunghezza d'onda vale  $\lambda = c / (f \sqrt{\epsilon_r}) = \frac{5}{6} \text{ m} = 0.833 \text{ m}$ .

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  $\Gamma$  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  $\Gamma$  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.

$$|\Gamma| = \frac{|\bar{Z}_{BB} - 1|}{|\bar{Z}_{BB} + 1|} = \frac{|1 - j - 1|}{|1 + j + 1|} = \frac{1}{|2 + j|} = \frac{1}{\sqrt{5}} = \frac{\sqrt{5}}{5} \approx 0.447$$

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

$$ROS = \frac{1 + |\Gamma|}{1 - |\Gamma|} = \frac{1 + 0.447}{1 - 0.447} \approx 2.617$$

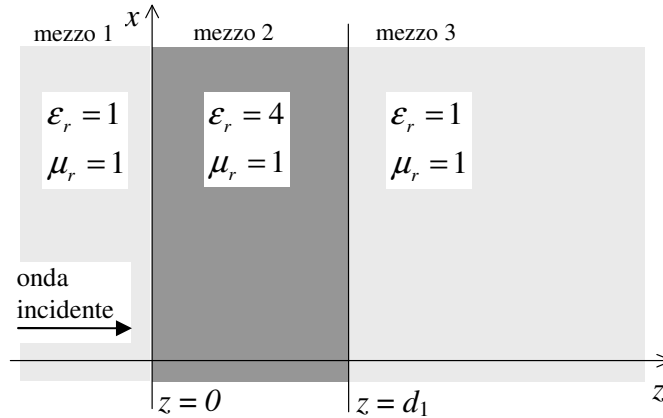
Se si considera  $Z_L = 50 - j 50 \Omega$  composto dalla serie di una resistenza e un condensatore si ha che

$$Z_L = R + \frac{1}{j\omega C} = R - j \frac{1}{\omega C}. \text{ Si ottiene quindi che } R = 50 \Omega \text{ e } C = \frac{1}{50 \cdot 2 \cdot \pi \cdot f} = 15.9 \text{ pF}.$$

### 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  $\lambda$  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:

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