

$$0,75 \cdot 10^{-2} \text{ m} \quad // \quad 0,4 \cdot 10^{-2} \text{ m}$$

- 1) Data una guida rettangolare di sezione $a=0.75 \text{ cm}$, $b=0.4 \text{ cm}$ e lunghezza 20 cm , si calcolino:
- banda di monomodalità;
 - espressione analitica del campo magnetico a 30 GHz , considerando una sola onda progressiva di potenza media 10 W ;
 - valori dell'impedenza modale, della velocità di fase e della velocità di gruppo a 30 GHz ;
 - perdite, supponendo che la guida d'onda sia di rame;
 - si calcolino infine valore e posizioni dei campi elettrici massimi nel caso in cui la guida sia cortocircuitata ad una estremità, supponendo che l'altra estremità sia alimentata da un generatore che eroga una potenza media di 10 W .

a) Essendo $b > a/2$, la banda di monomodalità è \tilde{z} tra le fasi
di taglio del TE₁₀ e quella del TE₀₁

$$f_{CTE,10} = 19.987 \text{ GHz} \quad] \text{Banda di monomodalità}$$

$$f_{CTE,20} = 37.475 \text{ GHz} \quad a = 3 \cdot 10^3 \mu\text{m/s}$$

$$\leftarrow Z_0^{TE,10} = \frac{\omega \mu_0}{P} = 505.2 \Omega \quad N_f = \frac{\omega}{\beta} = 1.34 \cdot c_0 \quad N_p = 0.745 \cdot c_0 \quad \alpha = 3 \cdot 10^3 \mu\text{m/s}$$

$$\beta = \sqrt{k_0^2 - \left(\frac{\pi}{a}\right)^2} = 568.9 \text{ m}^{-1}$$

$$b) V^+ = \sqrt{2PZ_0^{TE,10}} = 100.516 \text{ V}$$

$$H_x = -\frac{V^+}{Z_0^{TE,10}} \cdot \sqrt{\frac{z}{a^2}} \cdot \sin \frac{\pi}{a} x \cdot e^{-j\beta z}$$

$$H_z = \frac{\pi i a}{-j \omega \mu_0} V^+ \sqrt{\frac{z}{a^2}} \cos \frac{\pi}{a} x \cdot e^{-j\beta z}$$

$$\text{dove } R_s = \frac{1}{58} \quad \delta = \frac{1}{\sqrt{\pi}/\mu\text{m}}$$

$$d) \alpha_c = \left(\frac{R_s}{a^3 b \beta k_0 \gamma} \right) \left(2b \pi^2 + a^2 k_0^2 \right)$$

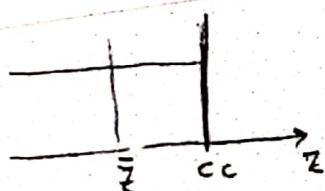
$$\alpha_c = 0.059 \text{ Np/m} \quad e) \text{ Il primo non si ha in } \tilde{z}, x = \frac{a}{2}$$

$$\text{dove: } -\beta \tilde{z} = \pi/2 \Rightarrow \tilde{z} = -\frac{\pi}{2\beta}$$

$$\text{In corrispondenza di } (\frac{a}{2}, \tilde{z}) \quad |E| = V^+ \sqrt{\frac{z}{ab}} \cdot z =$$

$$- \left(\lambda / 4 \right)$$

\rightarrow lunghezza d'onda in β .



Vuoto | η_2 | Vuoto

Compito di Campi Elettromagnetici del 22 gennaio 2019

$$d = 0,1 \cdot 10^{-3} = 10^{-4}$$

$$\eta_1 = \eta_3, \quad 2) \quad \eta_2, \quad \eta_3 = \eta_1 = \eta_0$$

$$\lambda = 600 \text{ nm}$$

Un'onda piana con polarizzazione TM di lunghezza d'onda 600 nm, proveniente dal vuoto, incide con un angolo di 10° su una lastra di quarzo fuso ($n=1.46$) dello spessore di 0.1 mm. Si calcoli l'espressione dell'onda trasmessa. Si calcoli, se esiste, l'angolo (o gli angoli) di incidenza per il quale l'onda riflessa è nulla.

Regione 3

a)

$$\Gamma = \frac{Z_{in} - Z_1}{Z_{in} + Z_1}$$

$$\text{dove } M_2 = \eta_0 / 1.46 = \eta_0 / n$$

$$\eta_1 = \eta_0 = 376,63$$

$$Z_{in} = \eta_2 \cos \theta_2 \frac{\eta_1 \cos \theta_1 + j \eta_2 \cos \theta_2 t_2}{\eta_2 \cos \theta_2 + j \eta_1 \cos \theta_1 t_2}$$

$$\theta_1 = 10^\circ \quad \text{Snell:}$$

$$\theta_2 = 6.83^\circ \Rightarrow \theta_2 = \arcsin \left(\frac{n_2}{n_1} \sin(\theta_1) \right)$$

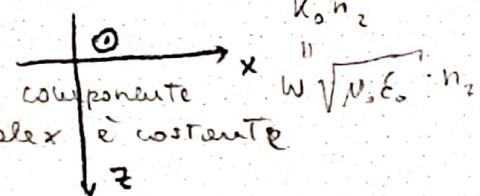
$$t_2 = 0.787 = \tan(k_2 \cos \theta_2 d)$$

$$\Gamma = -0.147 - j0.174$$

Pertanto l'onda trasmessa vale:

$$H_3 = H_3^+ e^{-jk_1 \cos \theta_1 z} e^{-jk_1 \sin \theta_1 x}$$

poiché la componente tangenziale è costante



$$E_3 = \frac{1}{j \omega \epsilon} \nabla \times H_3 = \frac{1}{j \omega \epsilon} (-\partial_z H_3 y \hat{x} + \partial_x H_3 y \hat{z})$$

$$E_{3x} = \frac{1}{j \omega \epsilon} + j k_1 \cos \theta_1 H_3^+ e^{-jk_1 \cos \theta_1 z} e^{-jk_1 \sin \theta_1 x}$$

$$E_{3z} = -j k_1 \sin \theta_1 H_3^+ e^{-jk_1 \cos \theta_1 z} e^{-jk_1 \sin \theta_1 x}$$

La densità di potenza trasmessa in direzione z vale

$$\text{Vettore di Poynting} \quad \frac{1}{2} \operatorname{Re}(E_{3x} H_{3y}^*) = \frac{1}{2} \frac{k_1 \cos \theta_1}{\omega \epsilon_0} |H_3^+|^2 = \frac{1}{2} \frac{k_1 \cos \theta_1}{\omega \epsilon_0} (1 - |\Gamma|^2) |H_1^+|^2$$

$$\Rightarrow |H_3^+| = \sqrt{1 - |\Gamma|^2} |H_1^+|$$

ampliarsi
onda incidente

P_{inc}

b) L'onda riflessa è nulla quando $\theta_1 = \theta_B$ (angolo di Brewster) $\tan \theta_B = \frac{n_2}{n_1}$

$$\text{p1 } t_2 = 0 \text{ se } k_2 \cos \theta_2 d = n \pi$$

Esercizio (2) :

$$(2) \quad n_2 = \frac{n_0}{n_1} = 257,965 \quad \Omega$$

$$n_1 \times n_2 = 376,63 \quad \Omega$$

$$\theta_1 = 10^\circ \quad \text{sen}(10^\circ) = 0,174$$

$$\theta_2 = \arcsen\left(\frac{n_0}{n_1} \text{sen}(\theta_1)\right) = \arcsen\left(\frac{1}{2,46} \text{sen}(10^\circ)\right) = 6,83^\circ$$

$$K_0 = \omega \cdot \sqrt{\mu_0 \epsilon_0} = 1,04 \cdot 10^{17}$$

$$\lambda = \frac{2\pi}{\omega} \cdot v = \frac{2\pi}{\omega} \cdot c_0 \Rightarrow \omega = \frac{2\pi}{\lambda} c_0 = 3,14 \cdot 10^{15} = \pi \cdot 10^{15}$$

$$\lambda = 600 \text{ nm} = 600 \cdot 10^{-9} \text{ m}$$

$$K_2 = K_0 \cdot n_2 = 1,528 \cdot 10^{17} \quad ; \quad \cos(\theta_2) = \cos(6,83^\circ) = 0,9923$$

$$t_2 = \tan(K_2 \cos(\theta_2) d) = \tan(1,528 \cdot 10^3) = 0,7897 \approx 0,79$$

$$\frac{e}{z} = \frac{z_{in} - z_0}{z_{in} + z_1} ; \quad z_{in} = n_1 \cos(\theta_1) + \frac{n_1 \cos(\theta_1) \cdot j n_2 \cos(\theta_2) t_1}{n_2 \cos(\theta_2) \cdot j n_1 \cos(\theta_1) t_1}$$

$$z_1 = n_1 \cos(\theta_1) = 370,908 \quad \Omega$$

$$n_2 \cdot \cos(\theta_2) = 256,133 \quad \Omega$$

$$z_{in} = 256,133 \cdot \frac{370,908 + j 203,587}{256,133 + j 231,904} = \cancel{256,133 \cdot 370,908} \cancel{+ j 203,587} \cancel{- j 231,904}$$

~~ma non si può sommare un numero reale con un numero complesso~~

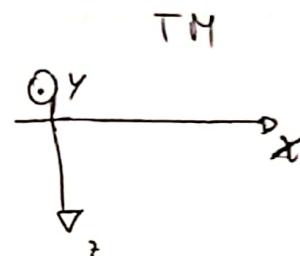
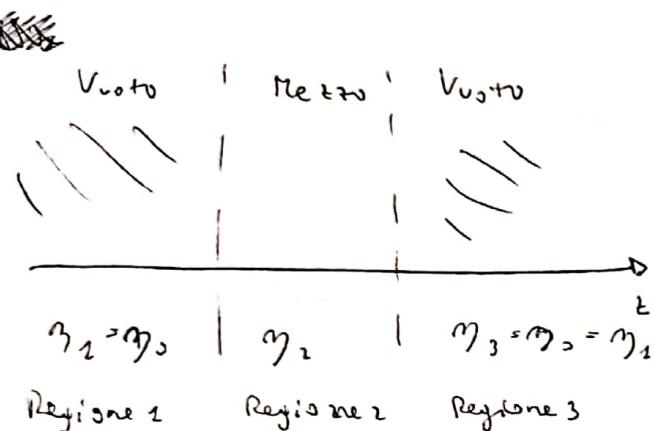
$$= 256,133 \cdot \frac{422,144 + e^{j0,491}}{398,345 + e^{j0,85}} = 272,425 \cdot e^{j(-0,357)} =$$

$$= 260,773 + j(-37,561)$$

~~ma non si può sommare un numero reale con un numero complesso~~

$$f = \frac{-110,135 + j(-97,561)}{631,681 + j(-97,561)} = \frac{142,132 \cdot e^{j(-2,4167)}}{639,171 \cdot e^{j(0,1532)}} \quad (2)$$

$$= 0,2302 \cdot e^{j -2,2635} \quad , \quad \cancel{\text{soil}} = -0,142 - j 0,177.$$



Serve il campo trasmesso nella regione 3:

$$\bar{H}_3 = H_3 y \hat{y} = \hat{y} \left(H_3^+ \cdot e^{-jk_1 \cos(\theta_1) z} + e^{-jk_1 \sin(\theta_1) x} \right)$$

$$H_3^+ = \frac{E_1}{\beta_0}$$

$$\bar{E}_3 = E_{3x} \hat{x} + E_{3z} \hat{z} = \frac{1}{j\omega\epsilon_0} (\nabla \times \bar{H}_3) = \frac{1}{j\omega\epsilon_0} \left(-\partial_z H_{3y} \hat{x} + \partial_x H_{3y} \hat{z} \right)$$

$$E_{3x} \hat{x} = \frac{1}{j\omega\epsilon_0} \cdot j k_1 \cos(\theta_1) H_3^+ e^{-jk_1 \cos(\theta_1) z} e^{-jk_1 \sin(\theta_1) x}$$

$$E_{3z} \hat{z} = \frac{1}{j\omega\epsilon_0} \cdot (-jk_1 \sin(\theta_1)) H_3^+ e^{-jk_1 \cos(\theta_1) z} e^{-jk_1 \sin(\theta_1) x}$$

La densità di potenza trasmessa, vale:

nella direzione z: $P_T = \frac{1}{2} \operatorname{Re} (E_{3x} \hat{x} \times H_{3y}^* \hat{y})$

Le fasi si elide essendo complessi e coniugati

$\xrightarrow{\text{uguagliante con la pot. trasm.}}$

$$= \frac{1}{2} \frac{k_1 \cos(\theta_1)}{\omega\epsilon_0} |H_3^+|^2 = \underbrace{\frac{1}{2} \frac{k_1 \cos(\theta_1)}{\omega\epsilon_0} |H_1^+|^2}_{\text{Ampiezza onde incidente}} \cdot (1 - |\alpha|^2)$$

Trovo tutto in

funzione di $|H_1^+|$, $\Rightarrow |H_3^+| = \sqrt{(1 - |\alpha|^2)^2} \cdot |H_1^+|$

$P_T = (1 - |\alpha|^2)^2 \cdot P_{inc.}$

Si calcola, se esiste, l'angolo (o gli angoli) di (3)
incidente per il quale l'onda riflessa è nulla.

Nel caso l'angolo di Brewster, può verificarsi in due modi:

(i) $\theta_{\text{inc}} = \theta_B$, come $\tan(\theta_B) = \left(\frac{n_2}{n_1}\right)$, se e solo se:

$$(\text{ii}) \quad t_2 = 0 \quad \text{se} \quad \left(K_2 \cos(\theta_2) d\right) = n \tilde{n}$$

Allora:

$$\theta_B = \arctg\left(\frac{n_2}{n_1}\right) = 0,97 \approx 55,592^\circ.$$

L'angolo di Brewster non è l'angolo incidente.

Inoltre:

$$\frac{K_2 \cos(\theta_2) d}{\tilde{n}} \neq n, \text{ poiché} \quad \frac{K_2 \cos(\theta_2) d}{\tilde{n}} = 482,632,$$

che non è un numero un numero reale.

Non può esistere l'angolo di Brewster.

T sarà sempre $\neq 0$.

- 1) Data una guida rettangolare di sezione $a = 10\text{mm}$, $b = 7\text{mm}$, si calcolino:
 - a) banda di monomodalità;
 - b) velocità di fase e velocità di gruppo alla frequenza di 20 GHz;
 - c) espressione analitica del campo magnetico a 20 GHz, considerando una sola onda progressiva e una potenza media di 1000 W;
 - d) valore dell'impedenza caratteristica del modo fondamentale a 20 GHz;
 - e) la costante di attenuazione del modo TE₂₀, sotto taglio, alla frequenza di 20 GHz;
 - f) la sezione nella quale l'ampiezza della componente longitudinale del campo magnetico è la metà di quella trasversale.

a) Essendo $b > \frac{a}{2}$, la banda di monomodalità va tra le frequenze di taglio del TE₁₀ e quella di taglio del TE₀₁

quindi $f_{\text{CTE}_{01}} = 21.415 \text{ GHz}$] BANDA DI MONOMODALITÀ
 $f_{\text{CTE}_{10}} = 14.99 \text{ GHz}$

b) $v_\varphi = \frac{\omega}{\beta} = 4.529 \cdot 10^8 \text{ m/s}$

$$v_g = \frac{c_0^2}{v_\varphi} = \frac{\omega}{d\beta} = 1.987 \cdot 10^8 \text{ m/s}$$

c) $\frac{1}{2} |V^+|^2 \frac{1}{Z_0^{\text{TE}_{10}}} = 1000 \text{ W} \Rightarrow |V^+| = \sqrt{Z \cdot Z_0^{\text{TE}_{10}} \cdot 1000} = 1067 \text{ V}$

d) $Z_0^{\text{TE}} = \frac{\omega \mu_0}{\beta} = 569.1 \Omega$

dove $\beta = \sqrt{k_0^2 - \left(\frac{\pi}{l_a}\right)^2} = 277.5 \text{ m}^{-1}$

e) $\gamma_{20} = \sqrt{\left(\frac{l_a}{a}\right)^2 - k_0^2} = 468.07 \text{ m}^{-1}$

f) $|H_z| = \frac{1}{2} |H_x|$: ciò accade per quei valori di \bar{x} tali che

$$\left| \frac{1}{2} \frac{\beta}{\omega \mu_0} V^+ \sqrt{\frac{2}{ab}} \sin \frac{\pi}{a} \bar{x} \right| = \left| \frac{\pi l_a}{\omega \mu_0} V^+ \sqrt{\frac{2}{ab}} \cos \frac{\pi}{a} \bar{x} \right| \quad \left\{ 0 \leq \bar{x} \leq a \right\}$$

quando cioè $\left| \tan \frac{\pi}{a} \bar{x} \right| = \frac{2\pi l_a}{\beta} \Rightarrow \bar{x} = \frac{\alpha}{\pi} \tan^{-1} \frac{2\pi l_a}{\beta}$

$\bar{x}_1 = 3.676 \text{ mm}$

$\bar{x}_2 = 6.324 \text{ mm}$

Una possibile variazione è quando l'angolo di incidenza è maggiore dell'angolo critico, in cui il calcolo Comptò di Campi Elettromagnetici del 26/02/2019 del campo è più difficile

1,1 · 10⁻³

288,353

- 2) Un'onda plana con polarizzazione TE di lunghezza d'onda 1 cm (nel vuoto), proveniente dal vuoto, incide con un angolo di 30° su una lastra di Teflon ($\epsilon_r=2$) dello spessore di 2 cm. Si calcoli l'espressione analitica dell'onda nel dielettrico. Esiste un angolo di incidenza per il quale la riflessione è nulla e, in caso affermativo, quanto vale tale angolo?

a) Il coefficiente di riflessione per la pol. TE vale

$$\Gamma = \frac{Z_{in} - Z_1}{Z_{in} + Z_1} \quad \text{dove } Z_1 = \gamma_1 / \cos \theta_1 = \frac{377}{\sqrt{\epsilon_r}} \quad \theta_1 = 435.32 \text{ rad}$$

$$\gamma_1 = \frac{\eta_1 / \cos \theta_1 + j \eta_2 / \cos \theta_2 t_2}{\eta_1 / \cos \theta_2 + j \eta_2 / \cos \theta_1 t_2} \quad \text{dove } \theta_2 = \sin^{-1} \left(\frac{\sqrt{\epsilon_r} \sin \theta_1}{\sqrt{\epsilon_r}} \right)$$

$$Z_{in} = \frac{\eta_2 / \cos \theta_2}{\eta_1 / \cos \theta_2 + j \eta_2 / \cos \theta_1 t_2} = 284.98 \text{ rad} \quad \theta_2 = 20.7^\circ$$

$$\eta_2 / \cos \theta_2 = \frac{377 \text{ rad}}{\sqrt{\epsilon_r}} \cdot \frac{1}{\cos(20.7^\circ)} = 284.98 \text{ rad}$$

$$t_2 = \tan(k_0 \sqrt{\epsilon_r} \cdot \cos \theta_2) = 1.3$$

Vuoto | metto | θ_1 | vuoto
200 | 0 mm | 0 mm |
Quindi $Z_{in} = (236.8 - 99.8j) \text{ rad}$

Assumendo il rif. di prima:

nella regione 2 $\Gamma = -0.267 - 0.188j$

$$E_z(x, y, z) = \hat{y} \left(E_1^+ e^{-j\beta_2 z} + E_2^- e^{+j\beta_2 z} \right) e^{-j k_y x} \quad K_1 \sin(\theta_1)$$

$$\text{con } \beta_i = k_0 \sqrt{\epsilon_r} \cos \theta_i = k_0 (i=1, 2)$$

$$H_{x2} = \frac{1}{-jw\mu_0} \nabla \times E_z \Big|_x = \frac{-1}{-jw\mu_0} \partial_z E_{yz} = -\beta_2 \left(E_2^+ e^{-j\beta_2 z} - E_1^- e^{+j\beta_2 z} \right) e^{-j k_y x} \quad K_1 \sin(\theta_1)$$

$\Im \alpha \approx 0$ $E_{yz} = E_{yz2}$ e $H_{x1} = H_{x2}$ quindi

$$E_1^+ (1 + \Gamma) = E_2^+ + E_2^- \quad 2E_1^+ = E_1^+ + E_1^- + \frac{\beta_1}{\beta_2} \left(E_2^+ - E_2^- \right)$$

$\frac{z=d}{2^{\text{a}} \text{ interfaccia}}$ $\beta_1 \cdot E_1^+ (1 - \Gamma) = \frac{\beta_2}{w\mu_0} (E_2^+ - E_2^-)$

da cui si ricava:

$$2E_2^+ = E_1^+ \left[(1 + \Gamma) + \frac{\beta_1}{\beta_2} (1 - \Gamma) \right]$$

$$2E_2^- = E_1^+ \left[(2 + \Gamma) - \beta_1 / \beta_2 (1 - \Gamma) \right]$$

L'espressione in H_{x2} vale:

$$H_{x2} = \frac{1}{-jw\mu_0} \nabla \times E_z \Big|_z = \frac{1}{-jw\mu_0} \partial_z E_{yz} \quad \text{con tutti i termini not. in funzione di } E_1^+$$

- b) Non esiste un angolo di incidenza per il quale il coeff. di riflessione è nullo.
- D'altra parte, $\Gamma = 0$ quando $t_2 = 0$ cioè $k_2 \cos \theta_2 / \frac{1}{\sqrt{\epsilon_r}} = n\pi$

Campi Elettromagnetici del 25 marzo 2020

- 1) Data una guida rettangolare di sezione $a = 13 \text{ mm}$, $b = 8 \text{ mm}$, si calcolino:
 - a) banda di monomodalità;
 - b) espressione analitica del campo elettromagnetico a 16 GHz, considerando una sola onda progressiva e una potenza media di 1 KW;
 - c) velocità di fase e velocità di gruppo a 16 GHz;
 - d) valore dell'impedenza caratteristica del modo fondamentale a 16 GHz;
 - e) costante di attenuazione del modo TE20, sotto taglio, alla frequenza di 16 GHz.
 - f) sezione, se esiste, nella quale il campo magnetico è polarizzato circolarmente, alla frequenza di 16 GHz;

- 2) Un'onda piana con polarizzazione TM alla frequenza di 1 GHz e densità di potenza 10 W/m^2 , proveniente da un mezzo di permittività relativa $\epsilon_r = 2$, incide con un angolo di 60° su un semispazio vuoto. Si calcolino:
 - a) espressione dell'onda trasmessa;
 - b) valore del campo elettromagnetico a 1 mm dalla superficie di separazione tra i due mezzi

1) Data una guida rettangolare di sezione $a = 13 \text{ mm}$, $b = 8 \text{ mm}$, si calcolino:

- a) banda di monomodalità;
 - b) espressione analitica del campo elettromagnetico a 16 GHz, considerando una sola onda progressiva e una potenza media di 1 KW;
 - c) velocità di fase e velocità di gruppo a 16 GHz;
 - d) valore dell'impedenza caratteristica del modo fondamentale a 16 GHz;
 - e) costante di attenuazione del modo TE₂₀, sotto taglio, alla frequenza di 16 GHz.
- sezione, se esiste, nella quale il campo magnetico è polarizzato circolarmente, alla frequenza di 16 GHz;

Soluzione :

(a) Essendo $b > \frac{a}{2}$ (infatti: $8 > \frac{13}{2}$), le bande di monomodo sono situate tra $f_{c\ TE_{10}}$ e $f_{c\ TE_{01}}$.

$$f_{c\ TE_{10}} = \frac{150}{a \text{ (mm)}} = 11,53 \text{ GHz}$$

$$f_{c\ TE_{01}} = \frac{150}{b \text{ (mm)}} = 18,75 \text{ GHz}$$

(c) $f = 16 \text{ GHz}$

$$\omega = 32 \cdot \pi \text{ rad/s} = 100,53 \cdot 10^3 \text{ rad/s}$$

$$v_\varphi = \frac{\omega}{\beta} = 0,433 \cdot 10^3 \text{ m/s}$$

$$\beta = \sqrt{k_0^2 - \left(\frac{\omega}{c}\right)^2} = \sqrt{\omega^2 \mu_0 \epsilon_0 - \left(\frac{\omega}{c}\right)^2} = 232,35 \text{ m}^{-1}$$

$$k_0^2 = 112,390,3974 \text{ [m}^{-2}\text{]}$$

$$k_0 = 335,26 \text{ [m}^{-1}\text{]}$$

$$v_y = \frac{c_0^2}{v_\varphi} = 2,06 \cdot 10^8 \text{ m/s}$$

(d) $Z_0^{TE} = \frac{\omega \mu_0}{\beta} = 563,436 \Omega$

$$Y_0^{TE} = 1,840 \cdot 10^{-3} \Omega^{-1}$$

(e) $\gamma_{20} = \sqrt{\left(\frac{2\pi}{a}\right)^2 - k_0^2} = 348,152 \text{ m}^{-1}$

$$(b) P_{\text{media}} = \frac{1}{2} |V^+|^2 \cdot \frac{1}{Z_0 \tau \epsilon_0} = 1.000 \text{ W}$$

$$\Rightarrow |V^+| = \sqrt{2 \cdot Z_0 \tau \epsilon_0 \cdot 1000} = 1.042,530 \text{ Volt}$$

Quindi:

$$\bar{E} = q \left(|V^+| \sqrt{\frac{2}{ab}} \sin\left(\frac{\pi}{a}x\right) e^{-j\beta z} \right) = E_y$$

$$\phi(x) = \sqrt{\frac{2}{ab}} \cdot \sin\left(\frac{\pi}{a}x\right)$$

$$H_x = -\frac{E_y}{Z_0 \tau \epsilon_0} \hat{x} = -Y_0 V^+ \sqrt{\frac{2}{ab}} \sin\left(\frac{\pi}{a}x\right) e^{-j\beta z} \hat{x}$$

$$H_z = \frac{-1}{jw\mu_0} \nabla_x \bar{E} \Big|_z = \frac{-1}{jw\mu_0} \partial_x E_y = -\frac{\pi/a}{jw\mu_0} V^+ \sqrt{\frac{2}{ab}} \cos\left(\frac{\pi}{a}x\right) e^{-j\beta z} \hat{z}$$

$$(8) \quad \text{Sezione} = \left\{ 0 \leq x \leq a \right\}$$

$$\omega = 2\pi f = 32 \cdot \pi \cdot 10^3 \text{ rad/s}$$

Per la polarizzazione circolare:

$$|H_x^+| = |H_z^+|, \quad \text{questo accade per quasi valori di } \bar{x} \text{ tali che:}$$

$$-\gamma_0 V^+ \sqrt{\frac{2}{ab}} \sin\left(\frac{\pi}{a}\bar{x}\right) e^{-j\beta z} = \frac{-\pi/a}{jw\mu_0} V^+ \sqrt{\frac{2}{ab}} \cos\left(\frac{\pi}{a}\bar{x}\right) e^{-j\beta z}$$

$$\gamma_0 \sin\left(\frac{\pi}{a}\bar{x}\right) = \frac{\pi/a}{w\mu_0} \cos\left(\frac{\pi}{a}\bar{x}\right)$$

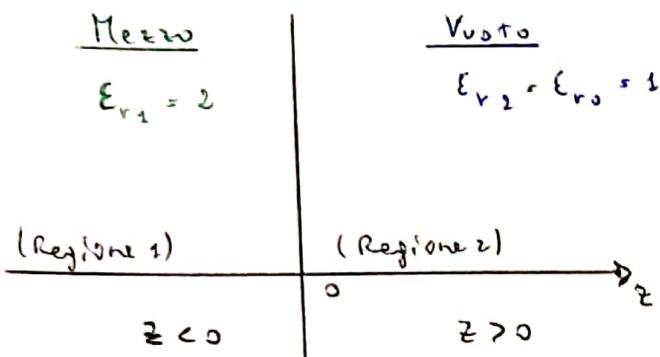
$$\tan\left(\frac{\pi}{a}\bar{x}\right) = \frac{\pi/a}{w\mu_0} Z_0 = \frac{\pi/a}{w\mu_0} \cdot \frac{w\mu_0}{\beta} = \frac{\pi/a}{\beta}$$

$$\Rightarrow \tan\left(\frac{\pi}{a}\bar{x}\right) = \frac{\pi}{a \cdot \beta}$$

$$\frac{\pi}{a} \bar{x} = \arctg\left(\frac{\pi}{a \cdot \beta}\right) \Rightarrow \bar{x} = \frac{\pi}{a} \arctg\left(\frac{\pi}{a \cdot \beta}\right) = 3,331 \cdot 10^{-3} \text{ m}$$

$$x_1 = 3,331 \text{ mm}, \quad \bar{x}_2 = a - \bar{x}_1 = 9,669 \text{ mm}$$

(2) Valore dell'onda trasmessa.



$$n_1 > n_2, \text{ infatti: } \sqrt{\epsilon_{r_1}} > \sqrt{\epsilon_{r_2}} \Rightarrow \sqrt{2} > 1$$

Allora calcolo l'angolo critico:

$$\theta_c = \arcsin\left(\frac{n_2}{n_1}\right) = \arcsin\left(\frac{1}{\sqrt{2}}\right) = 0,785 \text{ rad} \approx 45^\circ$$

$$\text{L'angolo di incidente } \theta_{inc} = \theta_1 = \frac{\pi}{3} = 60^\circ.$$

Nella regione 1 è presente l'onda riflessa e l'onda incidente.

Nella regione 2 è presente l'onda trasmessa.

Analizzo l'angolo θ_2 .

$$\sin(\theta_1) \geq 1$$

$$\theta_2 = \theta_{2R} + j\theta_{2I}$$

$$\theta_{2R} = \frac{\pi}{2} = 1,571 \text{ rad} \approx 45^\circ$$

$$\theta_{2I} = \cosh^{-1}\left(\frac{n_2}{n_1} \sin(\theta_1)\right) = \cosh^{-1}(1.732 \sin(60^\circ)) = 0,658 \text{ rad}$$

$$z = d = 1 \text{ mm} = 10^{-3} \text{ m}, \quad \theta_2 = 1,571 + j0,658$$

$$|Y| = \frac{z_{in} - z_2}{z_{in} + z_2} \Rightarrow |Y| = 1, \text{ essendo } i \text{ l'angolo critico.}$$

Avendo le densità di potenza, il campo magnetico, vale:

$$H_y = \sqrt{2 \frac{1}{\gamma_1} P} = \sqrt{\frac{2}{\beta_2} 10} = 0,274 \left[\frac{A}{m} \right]$$

$$\gamma_1 = \gamma_0 / n_1 = \frac{377}{\sqrt{2}} = 266,579$$

$$Y = \frac{z_{IN} - z_1}{z_{IN} + z_1}$$

$$z_1^{TM} = m_1 \cdot \cos(\theta_1) = 133,2895 \quad [m]$$

$$z_{IN}^{TM} = m_1 \cos(\theta_1) \cdot \frac{m_2 \cos(\theta_2) + j m_2 \sin(\theta_2) t_1}{m_2 \cos(\theta_2) + j m_2 \sin(\theta_2) t_1} \quad [m]$$

$$\gamma_1 = 266,579 \quad [m]$$

$$\gamma_2 = \gamma_0 = 377 \quad [m]$$

$$t_1 = \tan(k_0 n_1 \cos(\theta_1) d) = \tan(k_0 \cos(\theta_1) d)$$

$$\begin{aligned} \cos(\theta_1) &= \cos(\theta_{1R}) \cdot \cos(j\theta_{1I}) - \sin(\theta_{1R}) \sin(j\theta_{1I}) \\ &= \cos(\theta_{1R}) \cdot \cosh(\theta_{1I}) - j \sin(\theta_{1R}) \sinh(\theta_{1I}) \\ &= 0 - j 0,703 = -j \sinh(\theta_{1I}) \end{aligned}$$

$$\gamma_1 \cos(\theta_1) = -j 266,539 \quad m$$

$$t_1 = \tan(jx) = \frac{\sin(jx)}{\cos(jx)} = j \frac{\sinh(x)}{\cosh(x)}$$

$$jx = k_0 n_1 \cos(\theta_{1I}) d = -j 0,703 \cdot k_0 \cdot d.$$

Inire i conti

Test Campi Elettromagnetici del 04 giugno 2020

1)

Data una guida rettangolare di sezione $a = 7.112 \text{ mm}$, $b = 3.556 \text{ mm}$, si calcolino:

a)

banda di monomodalità;

b)

espressione analitica del campo elettromagnetico a 40 GHz, considerando una sola onda progressiva e una potenza media di 5 KW;

c)

valore dell'impedenza caratteristica del modo fondamentale a 40 GHz;

d)

il valore e la posizione del massimo di campo magnetico a 40 GHz

e)

velocità di fase e velocità di gruppo a 40 GHz;

f)

costante di attenuazione del modo TE10 alle frequenze di 25 e 40 GHz, assumendo che il conduttore sia Ag;

g)

sezioni, se esistono, nelle quali il campo magnetico è polarizzato circolarmente;

2)

Un'onda piana con polarizzazione TM alla frequenza di 5000 MHz e densità di potenza 100 W/m^2 incide con un angolo di 60° su una lastra di teflon ($\epsilon_r = 2$) dello spessore di 1 cm. Si calcolino:

a)

espressione dell'onda riflessa;

b)

densità di potenza trasmessa;

c)

se esiste, l'angolo di incidenza per il quale la riflessione è nulla indipendentemente dallo spessore del dielettrico.

Esercizio (1) :

(a) Dato che $b \leq a$, le bande di fluorescenza è compresa tra: $f_{CTE_{10}}$ e $f_{CTE_{20}}$.

$$f_{CTE_{10}} = 21,091 \text{ GHz}$$

$$f_{CTE_{20}} = 42,182 \text{ GHz}$$

(e) $f = 40 \text{ GHz}$ 

$$\omega = 80 \cdot \pi \cdot 10^9 \text{ rad/s}$$

$$\beta = \sqrt{k_0^2 - \left(\frac{\pi}{\alpha}\right)^2} \text{ m}^{-1}$$

$$k_0^2 = \omega^2 \mu_0 \epsilon_0 \text{ m}^{-2}, \quad k_0 = 838,117$$

$$= 702,639,4213 \text{ m}^{-2}$$

$$\Rightarrow \beta = 712,643 \text{ m}^{-1}$$

$$v_x = \frac{\omega}{\beta} = 0,35264 \cdot 10^9 \text{ m/s}$$

$$v_y = \frac{\omega}{\sqrt{\beta}} = 0,2552 \text{ m/s}$$

$$(e) Z_{0TE} = \frac{\omega \mu_0}{\beta} = 442,953 \Omega$$

(b) $P_{\text{media}} = 5 \cdot 10^3 \text{ W}$

$$P_{\text{media}} = \frac{1}{2} |V^+| \cdot \frac{l}{Z_{0TE_{10}}} \Rightarrow \frac{1}{2} |V^+| \frac{1}{20^{TE_{10}}} = 5 \cdot 10^3$$

$$|V^+| = \sqrt{2 \cdot 5 \cdot 10^3 \cdot 20^{TE_{10}}} =$$

$$= 2 \cdot 104,6449 \text{ V}$$

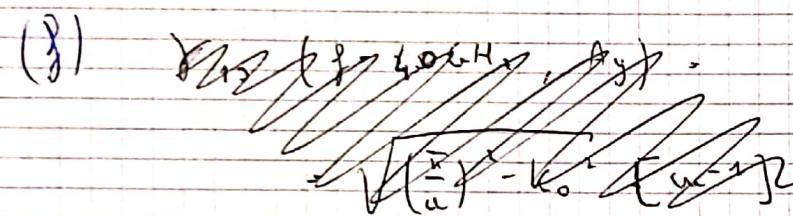
Ainsi:

$$\bar{E} = \bar{y} \left(V^+ \sqrt{\frac{\epsilon}{ab}} \cdot \sin\left(\frac{\pi}{a}x\right) e^{-j\beta z} \right) \hat{N} - E_y$$

$$H_x = -\frac{E_y}{z_0 \epsilon_0} \hat{x} = -Y_0 V^+ \sqrt{\frac{\epsilon}{ab}} \sin\left(\frac{\pi}{a}x\right) e^{-j\beta z} \hat{x}$$

$$H_z = -\frac{1}{jw\mu_0} \nabla \times \bar{E} \Big|_2 = \frac{-1}{jw\mu_0} \partial_x E_y =$$

$$= -\frac{\pi/\alpha}{jw\mu_0} V^+ \sqrt{\frac{\epsilon}{ab}} \cos\left(\frac{\pi}{a}x\right) e^{-j\beta z} \hat{z}$$



$$\sigma(A_y) = 6,1 \cdot 10^{-2} \text{ m}$$

$$\sigma_{L_0(M_0)} \delta = \frac{1}{\sqrt{n} \delta \mu_0 \alpha} = 3,22 \cdot 10^{-2} \text{ [m]} \quad (\delta = 25 \text{ GHz}), \delta = 3,658 \cdot 10^{-2} \text{ [m]}$$

$$\sigma_{L_0(BH_0)} R_s = \frac{1}{\sigma \cdot \delta} = 0,0510 \text{ [R]} \quad (\delta = 25 \text{ GHz}), R_s = 0,0448 \text{ [R]}$$

$$L_a = Z_0 R_s \left((Y_0)^2 \frac{1}{b} + \left(\frac{\pi/\alpha}{w\mu_0} \right)^2 \cdot \left(\frac{1}{b} + \left(\frac{1}{a} \right) \right) \right)$$

$$\sigma_{L_0(BH_0)} L_a = \frac{R_s}{a^2 b \beta K_M} \cdot \left(2b \tilde{n}^2 + \epsilon^2 k_0^2 \right) = 0,057 \text{ [N_p/m]}$$

$$(\delta = 25 \text{ GHz}) \quad L_a = \frac{R_s}{a^2 b \beta K_M} \cdot (2b \tilde{n}^2 + \epsilon^2 k_0^2) =$$

$$= 0,105 \text{ [N_p/m]}$$

$$(g) |H_x(\bar{x}, y, z)| = |H_z(\bar{x}_0, y, z)|$$

$$\left| -Y_0 V^+ \sqrt{\frac{L}{ab}} \sin\left(\frac{\pi}{a}\bar{x}\right) e^{-j\beta z} \right| = \left| -V^+ \frac{\pi/a}{jw\mu_0} \sqrt{\frac{L}{ab}} \cos\left(\frac{\pi}{a}\bar{x}\right) e^{-j\beta z} \right|$$

$$Y_0 \sin\left(\frac{\pi}{a}\bar{x}\right) = \frac{\pi/a}{w\mu_0} \cos\left(\frac{\pi}{a}\bar{x}\right)$$

$$\tan\left(\frac{\pi}{a}\bar{x}\right) = \frac{\pi/a}{w\mu_0} = \frac{\pi/a}{w\mu_0} \cdot \frac{w\mu_0}{\beta} = \frac{\pi/a}{\beta}$$

$$\Rightarrow \tan\left(\frac{\pi}{a}\bar{x}\right) = \frac{\pi}{a \cdot \beta}$$

$$\frac{\pi}{a} \bar{x} = \arctg\left(\frac{\pi}{a \cdot \beta}\right) \Rightarrow \bar{x}_1 = \frac{a}{\pi} \cdot \arctg\left(\frac{\pi}{a \cdot \beta}\right) =$$

$$= 1,256 \cdot 10^{-3} \text{ m} =$$

$$= 1,256 \text{ mm}$$

$$\begin{cases} \bar{x}_1 = 1,256 \text{ mm} \\ \bar{x}_2 = a - \bar{x}_1 = 5,856 \text{ mm} \end{cases}$$

(c) Il campo magnetico ^{electro} max , a 60 GHz , è:

$$E_y \text{ max } (x = a/2, y, z) \approx |V^+| \sqrt{\frac{L}{ab}} = \\ = 541.857,336 \cdot [V/m]$$

$$M_{z \text{ max }} (x = a/2, y, z) = -Y_0 E_y = -\frac{E_y}{B_0} = \\ = 1.336,163 \cdot [A/m]$$

Lampi Elettromagnetici

Esercizio (2):

$$\frac{1}{Z_{1,N}} = \frac{\epsilon_{1,N} - j\tau_1}{\epsilon_{1,N} + j\tau_1}$$

$$1 \text{ cm} = 10^{-2} \text{ m}$$

$$\Theta_1 = 60^\circ$$

$$f = 5.000 \text{ MHz} = 5 \text{ GHz}$$

$\mu_0 = \mu_0$

$\epsilon_{r=1}$

Teflon

$\epsilon_r = 2$



$$\beta = \gamma_1$$

$$z = 0$$

$$\gamma_2$$

$$z_1^m = \gamma_1 \omega_s (\theta_1) - \gamma_2 \cos(60^\circ) = 183,5 [\Omega]$$

$$\gamma_1 = 377 [\Omega]$$

$$Z_{1,N}^{TE} = \gamma_1 \cos(\theta_1) \cdot \frac{\gamma_1 \cos(\theta_1) + j \gamma_2 \cos(\theta_2) t_1}{\gamma_2 \cos(\theta_1) + j \gamma_2 \cos(\theta_2) t_2} [\Omega]$$

$$\text{Per Snell: } (n_1 = 1, n_2 = \sqrt{\epsilon_r})$$

$$n_1 \sin(\theta_1) = n_2 \sin(\theta_2)$$

$$\Theta_2 = \arcsin \left(\frac{n_1}{n_2} \sin(\theta_1) \right) = 37,761^\circ \quad K_2 = K_0 \cdot n_2$$

$$\gamma_2 \omega_s (\theta_2) = \frac{\beta}{\sqrt{\epsilon_r}} \cos(\theta_2) = 210,750 [\Omega], \cos(\theta_2) = 0,791$$

$$t_2 = \tan(K_2 \cos(\theta_2) d) = \tan(210,750 \text{ rad/m} \cdot 2,323)$$

$$K_0 = \omega \cdot \sqrt{\mu_0 \cdot \epsilon_0} = 104,765 [\text{cm}^{-1}]$$

$$Z_{1,N}^{TE} = 210,750 \cdot \frac{183,5 + j \frac{183,5 \cdot 377}{210,750 + j \frac{183,5 \cdot 377}{210,750}}}{210,750 + j \frac{183,5 \cdot 377}{210,750}} = 210,750 \cdot \frac{534,455}{436,472} e^{j \frac{52,2103}{210,750}}$$

$$= 227,7912 e^{j 0,0793} = 227,0645 + j (18,1811) [\Omega]$$

$$f_s = \frac{227,0645 + j (18,1811)}{(13,61312 - j (18,1811))} = \frac{13,2937 \cdot e^{j 0,4334}}{13,61312 \cdot e^{j 0,0636}}$$

$$= 0,1038412 \cdot e^{j 0,3898} = 0,0950 + j (0,0594).$$

L'espressione dell'onda riflessa è:

$$\bar{H}_{1y}(x, y, z) = \cancel{-} \bar{H}_{1y} \left[e^{+jk_1 \cos(\theta_1)z} e^{-jk_1 \sin(\theta_1)x} \right] \hat{y}$$

$$E_{1x}(x, y, z) = \frac{1}{j\omega \epsilon_0} \nabla_x \bar{H}_1 \Big|_x = \left(\frac{1}{j\omega \epsilon_0} \cdot (-\partial_z \bar{H}_{1y}) \right) \hat{x} =$$

$$= \frac{jk_1 \cos(\theta_1)}{j\omega \epsilon_0} \bar{H}_{1y} \left[e^{+jk_1 \cos(\theta_1)z} e^{-jk_1 \sin(\theta_1)x} \right] \hat{x}.$$

$$E_{1z}(x, y, z) = \frac{1}{j\omega \epsilon_0} \nabla_z \bar{H}_1 \Big|_z = \left(\frac{1}{j\omega \epsilon_0} \cdot (\partial_x \bar{H}_{1y}) \right) \hat{z} =$$

$$= \frac{-jk_1 \sin(\theta_1)}{j\omega \epsilon_0} \cdot \left(-\partial_x \bar{H}_{1y} \left[e^{+jk_1 \cos(\theta_1)z} e^{-jk_1 \sin(\theta_1)x} \right] \right) \hat{z}.$$

$$\bar{E}_1 = \frac{1}{j\omega \epsilon_0} \nabla \times \bar{H}_1 = \frac{1}{j\omega \epsilon_0} (-\partial_z \bar{H}_{1y} \hat{x} + \partial_x \bar{H}_{1y} \hat{z})$$

La densità di potenza trasmessa in direzione z, vale:

$$P_{\text{trasmessa}} = (1 - |\eta|^2) P_{\text{incidente}}$$

$$= (1 - |\eta|^2) \cdot 100 \cdot [W/m^2]$$

$$= (1 - (0,010)) \cdot 100 \cdot$$

$$= \frac{0,990}{0,990} \cdot 100 = 99,0 [W/m^2]$$

L'angolo di incidenza per il quale la riflessione è nulla è l'angolo di Brewster.

$$\theta_{\text{inc}} = \theta_B = \tan^{-1}\left(\frac{n_2}{n_1}\right) = \cancel{48,358^\circ} 54^\circ, \approx 56^\circ$$

↓
Angolo di
Brewster

Può esistere se e solo se:

$$t_1 \left(\text{seno dello spessore del dielettrico} \right) = n_1$$

$$\tan(\kappa_2 \cos(\theta_1)) = n_1$$

$$\tan(\kappa_1 n_1 \cos(\theta_1)) = n_1$$

Il nostro angolo di incidenza è comunque diverso dall'angolo di Brewster. Non c'è riflessione totale ed il coefficiente Γ è diverso da zero, come in realtà è.