



1. Resuelva los siguientes problemas basados en el esquema de la figura

- Las expresiones para el campo eléctrico  $\mathcal{E}$  y la intensidad magnética  $\mathcal{H}$ .
- Obtenga una expresión para  $E_1^-$  (onda reflejada del medio 1), tal que esta dependa de  $(E_2^-, Y_2, Y_3, Y_1)$  considerando una distancia  $d = \frac{\lambda}{4}$ .
- Sea el caso en que  $\varepsilon_2 = \sqrt{\varepsilon_1 \varepsilon_3}$ , demuestre en base a la expresión anterior que no existirá onda reflejada en el medio 1. *Hint*: ocupar la siguiente expresión:

$$(b + c)(b - a) + (b + a)(b - c) = (b^2 - ac) \quad (1)$$

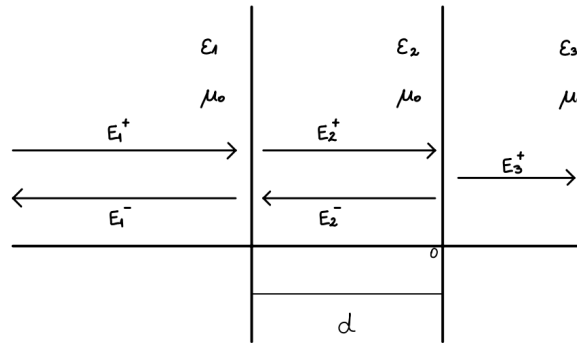


Figura 1: Esquema de los dielectricos

### Solución:

- Se tiene las siguientes expresiones para los campos eléctricos y magnéticos según los medios y las zonas de interés:

#### Campo eléctrico e intensidad magnética $z \leq d$

$$E_1 = E_1^+ e^{-j\beta z} + E_1^- e^{j\beta z} \quad (1)$$

$$H_1 = Y_1 E_1^+ e^{-j\beta z} - Y_1 E_1^- e^{j\beta z} \quad (2)$$

## Campo eléctrico e intensidad magnética eléctricos $d \leq z \leq 0$

$$E_2 = E_2^+ e^{-j\beta z} + E_2^- e^{j\beta z} \quad (3)$$

$$H_2 = Y_2 E_2^+ e^{-j\beta z} - Y_2 E_2^- e^{j\beta z} \quad (4)$$

## Campo eléctrico e intensidad magnética eléctricos $z \geq 0$

$$E_3 = E_3^+ e^{-j\beta z} + 0 \quad (5)$$

$$H_3 = Y_3 E_3^+ e^{-j\beta z} + 0 \quad (6)$$

Teniendo la consideración que en el medio 3 no habrá onda reflejada si no que solo transmitida

- Se busca el obtener una relación para la intensidad de campo eléctrico  $E_1^-$  tal que dependa de las variables  $(E_2^-, Y_2, Y_3, Y_1)$ , con lo que se evaluarán en las diferentes interfaces tal que permitan utilizar condiciones de borde.

### Primera condición

$$E_1(z = -d) = E_2(z = -d) \quad (7)$$

$$E_1^+ e^{j\beta d} + E_1^- e^{-j\beta d} = E_2^+ e^{j\beta d} + E_2^- e^{-j\beta d} \quad (8)$$

Luego se evaluando en  $d=\lambda/4$  se tendrá:

$$E_1^+(j) + E_1^-(-j) = E_2^+(j) + E_2^-(-j) \quad (9)$$

$$E_1^+ - E_1^- = E_2^+ - E_2^- \quad (10)$$

De manera análoga para la intensidad de campo magnético:

$$H_1(z = -d) = H_2(z = -d) \quad (11)$$

$$Y_1 E_1^+ e^{j\beta d} - Y_1 E_1^- e^{-j\beta d} = Y_2 E_2^+ e^{j\beta d} - Y_2 E_2^- e^{-j\beta d} \quad (12)$$

$$Y_1 E_1^+(j) - Y_1 E_1^-(-j) = Y_2 E_2^+(j) - Y_2 E_2^-(-j) \quad (13)$$

$$Y_1 E_1^+ + Y_1 E_1^- = Y_2 E_2^+ + Y_2 E_2^- \quad (14)$$

### Segunda condición

$$E_2(z = 0) = E_3(z = 0) \quad (15)$$

$$E_2^+ e^{j\beta \cdot 0} + E_2^- e^{-j\beta \cdot 0} = E_3^+ e^{j\beta \cdot 0} \quad (16)$$

$$E_2^+ + E_2^- = E_3^+ \quad (17)$$

$$H_2(z = 0) = H_3(z = 0) \quad (18)$$

$$Y_2 E_2^+ e^{j\beta \cdot 0} - Y_2 E_2^- e^{-j\beta \cdot 0} = Y_3 E_3^+ e^{j\beta \cdot 0} \quad (19)$$

$$Y_2 E_2^+ - Y_2 E_2^- = Y_3 E_3^+ \quad (20)$$

Luego se obtienen las ecuaciones que nos permitirán obtener lo buscando , tal que:

$$Y_2 E_2^+ - Y_2 E_2^- = Y_3 E_3^+ \quad (21)$$

$$Y_2 E_2^+ - Y_2 E_2^- = Y_3 (E_2^+ + E_2^-) \quad (22)$$

$$Y_2 E_2^+ - Y_2 E_2^- = Y_3 E_2^+ + Y_3 E_2^- \quad (23)$$

$$E_2^+ (Y_2 - Y_3) = E_2^- (Y_2 + Y_3) \quad (24)$$

$$E_2^+ = E_2^- \frac{(Y_2 + Y_3)}{(Y_2 - Y_3)} \quad (25)$$

Se tendrá por otro lado que:

$$E_1^+ - E_1^- = E_2^+ - E_2^- \quad (26)$$

$$E_1^+ = E_2^+ - E_2^- + E_1^- \quad (27)$$

$$(28)$$

Luego reemplazando esta expresión en lo siguiente:

$$Y_1 E_1^+ + Y_1 E_1^- = Y_2 E_2^+ + Y_2 E_2^- \quad (29)$$

$$Y_1 (E_2^+ - E_2^- + E_1^-) + Y_1 E_1^- = Y_2 E_2^+ + Y_2 E_2^- \quad (30)$$

$$Y_1 E_2^+ - Y_1 E_2^- + 2Y_1 E_1^- = Y_2 E_2^+ + Y_2 E_2^- \quad (31)$$

$$(32)$$

Dado que se busca el obtener explícitamente la expresión  $E_1^-$  , despejando en base a lo anterior se tendrá:

$$E_1^- = \frac{E_2^+ (Y_2 - Y_1) + E_2^- (Y_2 + Y_1)}{2Y_1} \quad (33)$$

$$(34)$$

Considerando la ecuación de borde obtenida con anterioridad:

$$E_2^+ = \frac{E_2^- (Y_2 + Y_3)}{(Y_2 - Y_3)} \quad (35)$$

Por tanto

$$E_1^- = \frac{E_2^- \left( \frac{(Y_2 + Y_3)(Y_2 - Y_1)}{(Y_2 - Y_3)} + (Y_2 + Y_1) \right)}{2Y_1} \quad (36)$$

Finalmente se obtiene una expresión para  $E_1^-$  en términos de las variables buscadas.

- Se busca el analizar la situación en que  $\epsilon_2 = \sqrt{\epsilon_1 \cdot \epsilon_3}$  , por lo volviendo sobre la ecuación anterior.

$$E_1^- = \frac{E_2^- \left( \frac{(Y_2 + Y_3)(Y_2 - Y_1)}{(Y_2 - Y_3)} + (Y_2 + Y_1) \right)}{2Y_1} \quad (37)$$

$$= \frac{E_2^- ((Y_2 + Y_3)(Y_2 - Y_1) + (Y_2 + Y_1)(Y_2 - Y_3))}{2Y_1(Y_2 - Y_3)} \quad (38)$$

Utilizando lo siguiente:

$$(b+c)(b-a) + (b+a)(b-c) = (b^2 - ac) \quad (39)$$

Con lo que la expresión se reduce:

$$E_1^- = \frac{E_2^-(Y_2^2 - Y_1 Y_3)}{2Y_1(Y_2 - Y_3)} \quad (40)$$

Luego tomando el numerador de la expresión anterior y recordando que la admitancia viene dada por  $Y = \sqrt{\frac{\epsilon}{\mu}}$

$$Y_2^2 - Y_1 Y_3 = \left( \sqrt{\frac{\epsilon_2}{\mu_0}} \right)^2 - \left( \sqrt{\frac{\epsilon_1 \cdot \epsilon_3}{\mu_0^2}} \right) \quad (41)$$

$$= \frac{\epsilon_2}{\mu_0} - \frac{\sqrt{\epsilon_1 \cdot \epsilon_3}}{\mu_0} \quad (42)$$

$$= \frac{\sqrt{\epsilon_1 \cdot \epsilon_3}}{\mu_0} - \frac{\sqrt{\epsilon_1 \cdot \epsilon_3}}{\mu_0} \quad (43)$$

$$= 0 \quad (44)$$

Con lo que bajo la condición inicial se obtiene que  $E_1^- = 0$ , es decir que no se tendrá onda reflejada en el medio 1.

2. Considere una onda plana cuyo campo eléctrico tiene magnitud  $E_0$  y dirección  $\hat{x}$ , incidiendo normalmente en una placa dieléctrica imperfecta de permitividad  $\epsilon = \epsilon' - j\epsilon''$  y espesor  $d$ .
  - (a) Los campos totales  $E(z)$  y  $H(z)$  en todas las regiones.
  - (b) El coeficiente de reflexión  $\Gamma(z)$  en  $z = -d$ .
  - (c) La potencia disipada en el dieléctrico y la potencia de la onda transmitida en el medio 3, considerando unidad de área en el plano  $xy$ .

**Datos:**

- $|E_0| = 1$  [V/m] (valor máximo)
- $f = 10$  GHz
- $d = 1$  cm
- $\epsilon'_r = 2.5, \quad \epsilon''_r = 0.1$

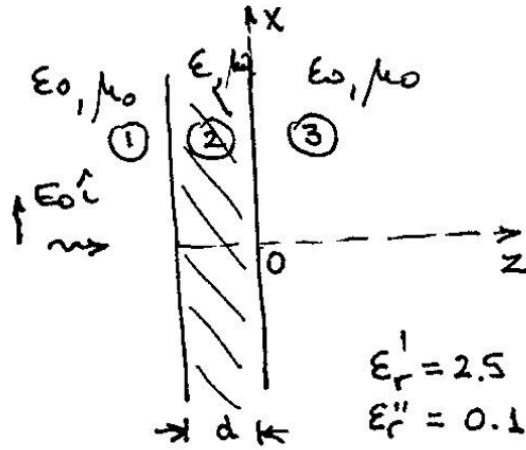


Figura 2: Esquema de los dielectricos

### Solución:

1. Dado que se trabajan en diferentes medios, se debe considerar la permitividad y permeabilidad de cada medio. En este caso, se tiene:

Medio 1:  $\varepsilon_0, \mu_0$

Medio 2:  $\varepsilon_2 = \varepsilon = \varepsilon' - j\varepsilon'' = (\varepsilon'_r - j\varepsilon''_r)\varepsilon_0$

Medio 3:  $\varepsilon_3 = \varepsilon_0$

$$k_0 = \omega\sqrt{\mu_0\varepsilon_0} = \frac{2\pi}{\lambda_0}, \quad \lambda_0 = \frac{c}{f}, \quad c = 3 \times 10^8 \text{ [m/s]}$$

$$Y_0 = \sqrt{\frac{\varepsilon_0}{\mu_0}}$$

Luego tenemos que los campos electricos y magnéticos en cada medio seran los siguientes: **Medio 1:**

$$\begin{aligned} \vec{E}_1 &= (E_0 e^{-jk_0 z} + E_r e^{jk_0 z}) e^{j\omega t} \hat{x} \\ \vec{H}_1 &= (Y_0 \hat{k} \times E_0 e^{-jk_0 z} \hat{x} + Y_0 (-\hat{k}) \times E_r e^{jk_0 z} \hat{x}) e^{j\omega t} \\ &= (Y_0 E_0 e^{-jk_0 z} \hat{y} + Y_0 E_r e^{jk_0 z} (-\hat{y})) e^{j\omega t} \end{aligned}$$

**Medio 2:**

$$\begin{aligned} \vec{E}_2 &= (E_2^+ e^{-jk_2 z} + E_2^- e^{jk_2 z}) e^{j\omega t} \hat{x} \\ \vec{H}_2 &= Y_2 (E_2^+ e^{-jk_2 z} \hat{y} + E_2^- e^{jk_2 z} (-\hat{y})) e^{j\omega t} \end{aligned}$$

Luego tenemos las siguientes relaciones dadas por:

$$k_2 = \omega\sqrt{\mu_0\varepsilon_2} = \beta_2 - j\alpha_2 \quad \text{donde } jk_2 = \alpha + j\beta$$

$$Y_2 = Y_0 \sqrt{\varepsilon_{2r}} = \sqrt{\frac{\varepsilon_2}{\mu_0}}$$

$$\varepsilon_{2r} = \frac{\varepsilon_2}{\varepsilon_0}$$

**Medio 3:**

$$\begin{aligned}\vec{E}_3 &= E_3^+ e^{-jk_3 z} \hat{x} e^{j\omega t} \\ \vec{H}_3 &= Y_3 \hat{k} \times \vec{E}_3 = Y_3 E_3^+ e^{-jk_3 z} \hat{y} e^{j\omega t} \\ k_3 &= k_0, \quad Y_3 = Y_0\end{aligned}$$

2. Se busca obtener el coeficiente de reflexión  $\Gamma$  en la interfaz  $z = -d$ . Recordando que este coeficiente nos indica la relación entre la onda reflejada y la onda incidente, se tiene:

$$\Gamma = \frac{E_1^- e^{-jk_0 d}}{E_0 e^{jk_0 d}} = \frac{E_1^-}{E_0} e^{-j2k_0 d} \quad (45)$$

Para determinar  $E_1^-$ , se deben imponer condiciones de frontera para los campos  $\vec{E}$  y  $\vec{H}$  en las interfaces  $z = 0$  y  $z = -d$ :

**En  $z = 0$ :**

$$E_2 = E_3 \Rightarrow E_2^+ + E_2^- = E_3^+ \quad (46)$$

$$H_2 = H_3 \Rightarrow Y_2(E_2^+ - E_2^-) = Y_3 E_3^+ \quad (47)$$

**En  $z = -d$ :**

$$E_1 = E_2 \Rightarrow E_0 e^{jk_0 d} + E_1^- e^{-jk_0 d} = E_2^+ e^{jk_2 d} + E_2^- e^{-jk_2 d} \quad (48)$$

$$H_1 = H_2 \Rightarrow Y_0(E_0 e^{jk_0 d} - E_1^- e^{-jk_0 d}) = Y_2(E_2^+ e^{jk_2 d} - E_2^- e^{-jk_2 d}) \quad (49)$$

De las relaciones entre  $E_2^+$  y  $E_2^-$  para  $z=0$ , tenemos que:

$$Y_2 \left( \frac{E_2^+ - E_2^-}{E_2^+ + E_2^-} \right) = Y_3 \Rightarrow Y_2 E_2^+ - Y_2 E_2^- = Y_3 E_2^+ + Y_3 E_2^- \quad (50)$$

$$(Y_2 - Y_3) E_2^+ = (Y_2 + Y_3) E_2^- \quad (51)$$

Luego las expresiones para  $\Gamma$  son las siguientes:

$$1 + \Gamma = \frac{E_2^+ e^{jk_2 d} + E_2^- e^{-jk_2 d}}{E_0 e^{jk_0 d}} \quad (52)$$

$$1 - \Gamma = \frac{Y_2}{Y_0} \cdot \frac{E_2^+ e^{jk_2 d} - E_2^- e^{-jk_2 d}}{E_0 e^{jk_0 d}} \quad (53)$$

Luego tenemos que:

$$\frac{1 - \Gamma}{1 + \Gamma} = \frac{Y_2}{Y_0} \cdot \frac{E_2^+ e^{jk_2 d} - E_2^- e^{-jk_2 d}}{E_2^+ e^{jk_2 d} + E_2^- e^{-jk_2 d}} \quad (54)$$

Sustituyendo  $E_2^- = \frac{Y_2 - Y_3}{Y_2 + Y_3} E_2^+$ , obtenemos:

$$\frac{1 - \Gamma}{1 + \Gamma} = \frac{Y_2}{Y_0} \cdot \frac{(Y_2 + Y_3) e^{jk_2 d} - (Y_2 - Y_3) e^{-jk_2 d}}{(Y_2 + Y_3) e^{jk_2 d} + (Y_2 - Y_3) e^{-jk_2 d}} \quad (55)$$

$$\Gamma = \frac{1 - \frac{Y_2}{Y_0} \cdot \frac{(Y_2 + Y_3)e^{jk_2d} - (Y_2 - Y_3)e^{-jk_2d}}{(Y_2 + Y_3)e^{jk_2d} + (Y_2 - Y_3)e^{-jk_2d}}}{1 + \frac{Y_2}{Y_0} \cdot \frac{(Y_2 + Y_3)e^{jk_2d} - (Y_2 - Y_3)e^{-jk_2d}}{(Y_2 + Y_3)e^{jk_2d} + (Y_2 - Y_3)e^{-jk_2d}}} \quad (56)$$

De la condición en  $z = -d$  tenemos:

$$E_0 e^{jk_0d} + E_1^- e^{-jk_0d} = E_0 e^{jk_0d} (1 + \Gamma) = E_2^+ e^{jk_2d} + E_2^- e^{-jk_2d} \quad (57)$$

$$\frac{Y_0}{Y_2} (E_0 e^{jk_0d} - E_1^- e^{-jk_0d}) = \frac{Y_0}{Y_2} E_0 e^{jk_0d} (1 - \Gamma) = E_2^+ e^{jk_2d} - E_2^- e^{-jk_2d} \quad (58)$$

Sumando y restando:

$$E_0 e^{jk_0d} (1 + \Gamma) + \frac{Y_0}{Y_2} E_0 e^{jk_0d} (1 - \Gamma) = 2E_2^+ e^{jk_2d} \quad (59)$$

$$E_0 e^{jk_0d} (1 + \Gamma) - \frac{Y_0}{Y_2} E_0 e^{jk_0d} (1 - \Gamma) = 2E_2^- e^{-jk_2d} \quad (60)$$

Finalmente, de las ecuaciones anteriores se determina:

$$E_3^+ = E_2^+ + E_2^- \quad (61)$$

3. La potencia que se transmite al medio 3 se determina con el vector de Poynting y queda dada por:

$$P_{\text{trans}}^{\text{medio 3}} = \frac{1}{2} \Re \left\{ \vec{E}_3^+ \times \vec{H}_3^{+*} \cdot \hat{k} \right\} \quad (62)$$

$$= \frac{1}{2} Y_3 |E_3^+|^2 \quad (63)$$

La potencia que entra a la placa dieléctrica está dada por la diferencia entre la potencia de la onda incidente y la potencia de la onda reflejada en la interfaz  $z = -d$ :

$$P_{\text{trans}}^{\text{placa diel.}} = P_{\text{inc}} - P_{\text{refl}} \Big|_{z=-d} \quad (64)$$

$$= P_{\text{inc}} (1 - \rho^2), \quad \text{en que } \rho = |\Gamma| \quad (65)$$

$$= \frac{1}{2} Y_0 |E_0|^2 (1 - \rho^2) \quad (66)$$

La potencia disipada en la placa dieléctrica queda dada por:

$$P_{\text{disip}}^{\text{placa diel.}} = P_{\text{trans}}^{\text{placa diel.}} - P_{\text{trans}}^{\text{medio 3}} \quad (67)$$

La constante de propagación en el medio 2 está dada por:

$$jk_2 = j\omega \sqrt{\mu_0 \varepsilon_2} = j\omega \sqrt{\mu_0 (\varepsilon_2' - j\varepsilon_2'')} = \alpha_2 + j\beta_2 \quad (68)$$

$$\alpha_2 = \omega \sqrt{\frac{\mu_0 \varepsilon'_2}{2} \left( \sqrt{1 + \left( \frac{\varepsilon''_2}{\varepsilon'_2} \right)^2} - 1 \right)} \quad (69)$$

$$\beta_2 = \omega \sqrt{\frac{\mu_0 \varepsilon'_2}{2} \left( \sqrt{1 + \left( \frac{\varepsilon''_2}{\varepsilon'_2} \right)^2} + 1 \right)} \quad (70)$$

Luego el factor de propagación

$$e^{jk_2 d} = e^{\alpha_2 d + j\beta_2 d} = e^{\alpha_2 d} e^{j\beta_2 d} = e^{\alpha_2 d} (\cos \beta_2 d + j \sin \beta_2 d) \quad (71)$$

$$e^{-jk_2 d} = e^{-\alpha_2 d - j\beta_2 d} = e^{-\alpha_2 d} (\cos \beta_2 d - j \sin \beta_2 d) \quad (72)$$

Para los cálculos numéricos es necesario trabajar con unidades del sistema MKS:

$$|E_0| = 1 \left[ \frac{\text{V}}{\text{m}} \right], \quad f = 10^{10} \text{ [Hz]}, \quad \omega = 2\pi f$$

$$d = 0,01 \text{ [m]}, \quad \varepsilon_0 = \frac{1}{36\pi} \times 10^{-9} \left[ \frac{\text{F}}{\text{m}} \right]$$

$$\varepsilon'_2 = 2,5 \varepsilon_0, \quad \varepsilon''_2 = 0,1 \varepsilon_0$$

$$\mu_0 = 4\pi \times 10^{-7} \left[ \frac{\text{H}}{\text{m}} \right]$$