

Guias de Ondas Metálicos - Parte 2



Polarização - TE $E_z = 0, H_z \neq 0$

Solução:

$$H_z = H_0 \cos(\beta_x x) \cos(\beta_y y) e^{-j\beta_z z} \quad (33)$$

Das eq. (12) e (13), temos:

$$E_x = -\frac{j\omega\mu}{\omega^2\mu\epsilon - \beta_z^2} \frac{\partial}{\partial y} H_z$$

$$E_x = \frac{j\omega\mu\beta_y}{\beta_x^2 + \beta_y^2} H_0 \cos(\beta_x x) \sin(\beta_y y) e^{-j\beta_z z} \quad (34)$$

$$E_y = \frac{j\omega\mu}{\omega^2\mu\epsilon - \beta_z^2} \frac{\partial}{\partial x} H_z$$

$$E_y = -\frac{j\omega\mu\beta_x}{\beta_x^2 + \beta_y^2} H_0 \sin(\beta_x x) \cos(\beta_y y) e^{-j\beta_z z} \quad (35)$$

$$H_x = \frac{1}{\omega^2\mu\epsilon - \beta_z^2} \frac{\partial}{\partial z} \frac{\partial}{\partial x} H_z$$

$$H_x = \frac{j\beta_x\beta_z}{\beta_x^2 + \beta_y^2} H_0 \sin(\beta_x x) \cos(\beta_y y) e^{-j\beta_z z} \quad (36)$$

$$H_y = \frac{1}{\omega^2\mu\epsilon - \beta_z^2} \frac{\partial}{\partial z} \frac{\partial}{\partial y} H_z$$

$$H_y = \frac{j\beta_y\beta_z}{\beta_x^2 + \beta_y^2} H_0 \cos(\beta_x x) \sin(\beta_y y) e^{-j\beta_z z} \quad (37)$$

onde $\beta_x^2 + \beta_y^2 + \beta_z^2 = \omega^2\mu\epsilon$

O casamento das condições de contorno requer que:



$$\left. \begin{aligned} \beta_x &= \frac{m\pi}{a} & m &= 0, 1, 2, \dots \\ \beta_y &= \frac{n\pi}{b} & n &= 0, 1, 2, \dots \end{aligned} \right\} (38)$$

No caso de modos TE, é possível termos m ou $n = 0$. Neste caso, TE_{m0} ou TE_{0n} podem existir.

TE_{00} não pode existir.

No caso de TE_{m0} :

$$\beta_y = 0 \Rightarrow \begin{aligned} E_x &= 0 \\ E_y &\neq 0 \quad * \\ H_y &= 0 \\ H_x &\neq 0 \quad * \\ H_z &\neq 0 \quad * \end{aligned}$$

Nesse caso os campos se assemelham aos campos do modo TE_m em um guia de placas paralelas.

A relação de dispersão do modo TE_{mn} geral:

$$\beta_z = \sqrt{\omega^2 \mu \epsilon - \left(\frac{m\pi}{a}\right)^2 - \left(\frac{n\pi}{b}\right)^2} \quad (39)$$



Exemplo:

Projetar um guia de onda que suporte a propagação apenas do modo TE_{10} .

A frequência de corte é dada por:

$$\omega_{mnc} = \frac{1}{\sqrt{\mu\epsilon'}} \left[\left(\frac{m\pi}{a} \right)^2 + \left(\frac{n\pi}{b} \right)^2 \right]^{1/2}$$

Como $a > b$ (normalmente), logo o modo TE_{10} tem a frequência de corte mais baixa, dada por:

$$f_{10c} = \frac{1}{2a\sqrt{\mu\epsilon'}} \cdot \frac{m\pi}{a} = \frac{v}{2a}$$

ou $f_{10c} = \frac{c}{\lambda} = \frac{v}{2a} \Rightarrow \lambda = \frac{2a}{c} \Rightarrow a = \frac{c\lambda}{2}$

A próxima freq. mais alta é f_{20c} ou f_{01c} , dependendo da razão a/b

$$f_{20c} = \frac{v}{a}$$

$$f_{01c} = \frac{v}{2b}$$

Se $a > 2b \Rightarrow f_{20c} < f_{01c}$

Se $a < 2b \Rightarrow f_{20c} > f_{01c}$

Se $a = 2b \Rightarrow f_{20c} = f_{01c}$

Para $a = 2b$, supondo propagação do modo TE_{10} , apenas entre $10 \text{ GHz} \leq f \leq 20 \text{ GHz}$, temos:

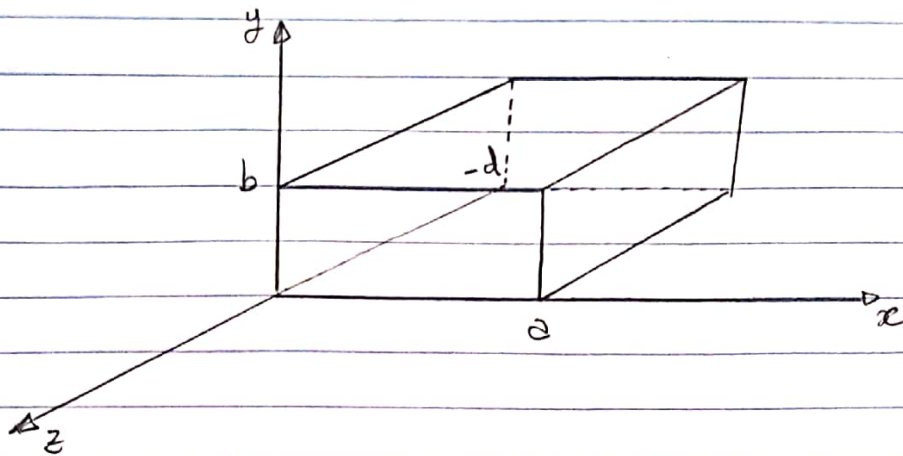
$$f_{10c} = 10 \text{ GHz}$$

$$f_{20c} = f_{01c} = 20 \text{ GHz}$$

com $v = 3 \times 10^8 \text{ m/s}$

$$a = \frac{v}{2f_{10c}} = 1,5 \text{ cm} \quad b = \frac{v}{2f_{01c}} = 0,75 \text{ cm}$$

b) Cavidade Ressonante.



É um guia de ondas com as aberturas fechadas. Neste caso, uma onda propagando na direção \hat{z} é refletida pelas paredes em $z=0$ e em $z=-d$.

Para o caso TM: (usando (21) e (21) do der. anterior)

$$E_z = E_0 \sin(\beta_x x) \sin(\beta_y y) (e^{-j\beta_z z} + \rho e^{j\beta_z z}) \quad (1)$$

$$E_x = \frac{-j\beta_x \beta_z}{\beta_x^2 + \beta_y^2} E_0 \cos(\beta_x x) \sin(\beta_y y) [e^{-j\beta_z z} - \rho e^{j\beta_z z}] \quad (2a)$$

H_x e
 H_y
←

$$E_y = \frac{-j\beta_y \beta_z}{\beta_x^2 + \beta_y^2} E_0 \sin(\beta_x x) \cos(\beta_y y) [e^{-j\beta_z z} - \rho e^{j\beta_z z}] \quad (3a)$$

ver ao lado

Impondo as condições de contorno:

$$E_x(z=0) = E_y(z=0) = 0 \Rightarrow \rho = 1$$

$$E_z = 2E_0 \sin(\beta_x x) \sin(\beta_y y) \cos(\beta_z z) \quad (4)$$

$$E_x = \frac{-2\beta_x \beta_z}{\beta_x^2 + \beta_y^2} E_0 \cos(\beta_x x) \sin(\beta_y y) \sin(\beta_z z) \quad (5a)$$

$$E_y = \frac{-2\beta_y \beta_z}{\beta_x^2 + \beta_y^2} E_0 \sin(\beta_x x) \cos(\beta_y y) \sin(\beta_z z) \quad (6a)$$

ver ao lado

$$H_x = \frac{j\omega\epsilon\beta_y}{\beta_x^2 + \beta_y^2} E_0 \sin(\beta_x x) \cos(\beta_y y) [e^{-j\beta_z z} + \rho e^{j\beta_z z}] \quad (2b)$$

$$H_x = \frac{2j\omega\epsilon\beta_y}{\beta_x^2 + \beta_y^2} E_0 \sin(\beta_x x) \cos(\beta_y y) \cos(\beta_z z) \quad \rho / \rho = 1 \quad (3a)$$

$$H_y = -\frac{j\omega\epsilon\beta_x}{\beta_x^2 + \beta_y^2} E_0 \cos(\beta_x x) \sin(\beta_y y) [e^{-j\beta_z z} + \rho e^{j\beta_z z}] \quad (3b)$$

$$H_y = -\frac{2j\omega\epsilon\beta_x}{\beta_x^2 + \beta_y^2} E_0 \cos(\beta_x x) \sin(\beta_y y) \cos(\beta_z z) \quad \rho / \rho = 1 \quad (3b)$$

Além disso:

$$E_x(z=-d) = E_y(z=-d) = 0.$$

Isso implica q/:

$$\beta_z = \frac{p\pi}{d} \quad p = 0, 1, 2, 3, \dots \quad (7)$$

Assim, o modo TM em uma cavidade é definido como:

TM_{mnp}

Lembrando m ou $n \neq 0$

p pode ser igual a zero, de modo q/ TM_{mno} pode existir

A fim de q/ (4)-(6) sejam soluções da equação de onda, temos que:

$$\omega_{mnp}^2 \epsilon = \beta_x^2 + \beta_y^2 + \beta_z^2 = \left(\frac{m\pi}{a}\right)^2 + \left(\frac{n\pi}{b}\right)^2 + \left(\frac{p\pi}{d}\right)^2 \quad (8)$$

Para uma dada escolha de m, n e p , apenas uma única frequência pode satisfazer (8).

Essa frequência é a frequência de ressonância

$$\omega_{mnp} = \frac{1}{\sqrt{\epsilon}} \left[\left(\frac{m\pi}{a}\right)^2 + \left(\frac{n\pi}{b}\right)^2 + \left(\frac{p\pi}{d}\right)^2 \right]^{1/2} \quad (9)$$

modos TE :

$$H_z = H_0 \cos(\beta_x x) \cos(\beta_y y) [e^{-j\beta_z z} + \rho e^{j\beta_z z}] \quad (10)$$

cond. cont: ~~$H_z(z=0)$~~ $E_x(z=0) = E_y(z=0) = 0$

de (10) e (11)
$$E_x = -\frac{j\omega\mu}{\beta_x^2 + \beta_y^2} \frac{\partial}{\partial y} H_z = +\frac{j\omega\mu\beta_y}{\beta_x^2 + \beta_y^2} H_0 \cos(\beta_x x) \sin(\beta_y y) [e^{-j\beta_z z} + \rho e^{j\beta_z z}] \quad (11)$$

de (10) e (12)
$$E_y = \frac{j\omega\mu}{\beta_x^2 + \beta_y^2} \frac{\partial}{\partial x} H_z = -\frac{j\omega\mu\beta_x}{\beta_x^2 + \beta_y^2} H_0 \sin(\beta_x x) \cos(\beta_y y) [e^{-j\beta_z z} + \rho e^{j\beta_z z}] \quad (12)$$

$$E_x(z=0) = E_y(z=0) = 0 \Rightarrow \rho = -1$$

$$H_z = -2j H_0 \cos(\beta_x x) \cos(\beta_y y) \sin(\beta_z z) \quad (13)$$

$$E_x = \frac{2\omega\mu\beta_y}{\beta_x^2 + \beta_y^2} H_0 \cos(\beta_x x) \sin(\beta_y y) \sin(\beta_z z) \quad (14)$$

$$E_y = -\frac{2\omega\mu\beta_x}{\beta_x^2 + \beta_y^2} H_0 \sin(\beta_x x) \cos(\beta_y y) \sin(\beta_z z) \quad (15)$$

$$H_x = \frac{1}{\beta_x^2 + \beta_y^2} \frac{\partial}{\partial z} \frac{\partial}{\partial x} H_z = -\frac{j\beta_z \beta_x}{\beta_x^2 + \beta_y^2} H_0 \sin(\beta_x x) \cos(\beta_y y) [-2j \cos(\beta_z z)]$$

$$H_x = +\frac{jz \beta_x \beta_z}{\beta_x^2 + \beta_y^2} H_0 \sin(\beta_x x) \cos(\beta_y y) \cos(\beta_z z) \quad (16)$$

$$H_y = \frac{1}{\beta_x^2 + \beta_y^2} \frac{\partial}{\partial z} \frac{\partial}{\partial y} H_z = -\frac{j\beta_z \beta_y}{\beta_x^2 + \beta_y^2} H_0 \cos(\beta_x x) \sin(\beta_y y) [-2j \cos(\beta_z z)]$$

$$H_y = +\frac{jz \beta_y \beta_z}{\beta_x^2 + \beta_y^2} H_0 \cos(\beta_x x) \sin(\beta_y y) \cos(\beta_z z) \quad (17)$$

Para modos TE, o raciocínio é similar.

~~$H_z = j\omega\mu H_0 \cos(\beta_x x) \cos(\beta_y y) \sin(\beta_z z)$ (10)~~

~~$E_x = \frac{2\omega\mu\beta_y}{\beta_x^2 + \beta_y^2} H_0 \cos(\beta_x x) \sin(\beta_y y) \sin(\beta_z z)$ (11)~~

~~$E_y = -\frac{2\omega\mu\beta_x}{\beta_x^2 + \beta_y^2} H_0 \sin(\beta_x x) \cos(\beta_y y) \sin(\beta_z z)$ (12)~~

As condições de contorno em $z = -d$ requerem:

$$E_x(z = -d) = E_y(z = -d) = 0$$

$$\beta_z = \frac{p\pi}{d} \quad (18)$$

já sabemos q/ : $\beta_x = \frac{m\pi}{a}$ e $\beta_y = \frac{n\pi}{b}$

mas quando $p=0 \Rightarrow H_z=0$, logo o modo TE_{mno} não existe.

Entretanto, os modos TE_{mp} ou TE_{mp} podem existir.

A frequência de ressonância é:

$$\omega_{mnp} = \frac{1}{\sqrt{\mu\epsilon}} \left[\left(\frac{m\pi}{a} \right)^2 + \left(\frac{n\pi}{b} \right)^2 + \left(\frac{p\pi}{d} \right)^2 \right]^{1/2} \quad (19)$$

~~se $a > b > d$, a freq resson. mais baixa é p/~~