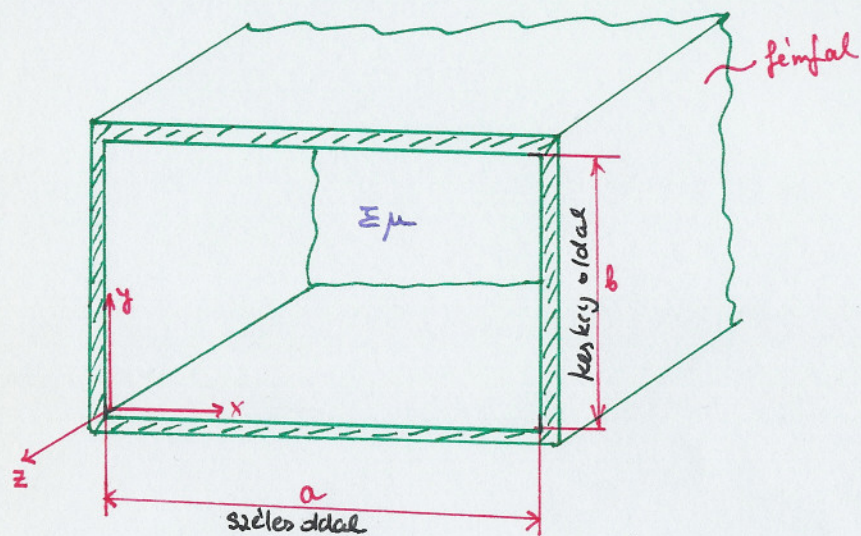


Négyzetes ötvákuvezeték



Általában: $b = a/2$.

Kellően nagy frekvenciájú elektromágneses hullámok terjedhetnek egy fémfalú öv belsejében. Itt a négyzetes ötvákuvezetékkel foglalkozunk.

Erre kíváncsi lehetünk is, mert a fémfalban folyó áramot a belső dielektrikumban felleléő elhárító áram vezeti vissza, vagyis nincs működő belső ellenállás.

Itt a Maxwell által feltehetően $\partial \mathbf{B} / \partial t$ elhárító áram fontos szerephez jut.

Itt ötvákuvezeték külső nem sugároz.

A fémfal ideális vezető. ^{izotrop és lineáris}

A külső közeg itt homogén^T. Ez a legegyszerűbb eset, amely analitikusan kezelhető.

Hogy hogyan lehet a ötvákuvezetékben jelet juttatni, azaz itt nem foglalkozunk.

Seismikus gerjesztést tekinthetünk fel, azaz a problémát a komplex értékű regisztrációval oldjuk meg.

A terjedés iránya a z-tengellyel esik egybe.

A kiindulási Maxwell-egyenletek a térben, vagyis a szigetelési közegben:

$$\begin{cases} \text{rot } \vec{H} = j\omega \varepsilon \vec{E} & (1) \\ \text{rot } \vec{E} = -j\omega \mu \vec{H} & (2) \\ \text{div } \vec{H} = 0 & (3) \\ \text{div } \vec{E} = 0 & (4) \end{cases}$$

A kiindulási vektorpotenciál definícióját (3), másképp (4) alapulul:

$$(3) \text{ div } \vec{H} = 0 \Rightarrow \boxed{\vec{H} = \text{rot } \vec{A}}$$

$$(2) \text{ rot } \vec{E} = -j\omega \mu \text{rot } \vec{A}$$

$$\text{rot}(\vec{E} + j\omega \mu \vec{A}) = 0$$

$$\boxed{\vec{E} = -j\omega \mu \vec{A} - \text{grad } \varphi}$$

$$(1) \text{ rot rot } \vec{A} = j\omega \varepsilon (-j\omega \mu \vec{A} - \text{grad } \varphi)$$

$$\text{grad div } \vec{A} - \Delta \vec{A} = \omega^2 \mu \varepsilon \vec{A} - j\omega \varepsilon \text{grad } \varphi$$

Lorentz-mérete: $\text{div } \vec{A} = -j\omega \varepsilon \varphi$

$$\boxed{\Delta \vec{A} + \omega^2 \mu \varepsilon \vec{A} = 0} \quad \text{Helmholtz-egyenlet}$$

$$(4) \text{ div } \vec{E} = 0 \Rightarrow \vec{E} = \text{rot } \vec{Z}$$

$$(1) \text{ rot } \vec{H} = j\omega \varepsilon \text{rot } \vec{Z}$$

$$\text{rot}(\vec{H} - j\omega \varepsilon \vec{Z}) = 0$$

$$\boxed{\vec{H} = j\omega \varepsilon \vec{Z} - \text{grad } \varphi}$$

$$(2) \text{ rot rot } \vec{Z} = -j\omega \mu (j\omega \varepsilon \vec{Z} - \text{grad } \varphi)$$

$$\text{grad div } \vec{Z} - \Delta \vec{Z} = \omega^2 \mu \varepsilon \vec{Z} + j\omega \mu \text{grad } \varphi$$

Lorentz-mérete: $\text{div } \vec{Z} = j\omega \mu \varphi$

$$\boxed{\Delta \vec{Z} + \omega^2 \mu \varepsilon \vec{Z} = 0} \quad \text{Helmholtz-egyenlet.}$$

$\vec{A}$ - mágneses vektorpotenciál, $\vec{Z}$ - elektromos vektorpotenciál. Látható, hogy a divergencia ilyen formájú megvalósítása azt eredményezi, hogy a φ skalárpotenciálnak nincs is mértéke, bár $\vec{A}$ és $\vec{Z}$ ismeretében számítható: $\varphi = -\frac{1}{j\omega \varepsilon} \text{div } \vec{A}$, illetve $\varphi = \frac{1}{j\omega \mu} \text{div } \vec{Z}$.

Tegyük fel, hogy $\bar{A}$ és $\bar{Z}$ számítható a Helmholtz-egyenletből. Ekkor:

$$\bar{H} = \text{rot } \bar{A}$$

$$\bar{E} = \text{rot } \bar{Z}$$

$$\bar{E} = \frac{1}{j\omega \epsilon} \text{rot } \bar{H}$$

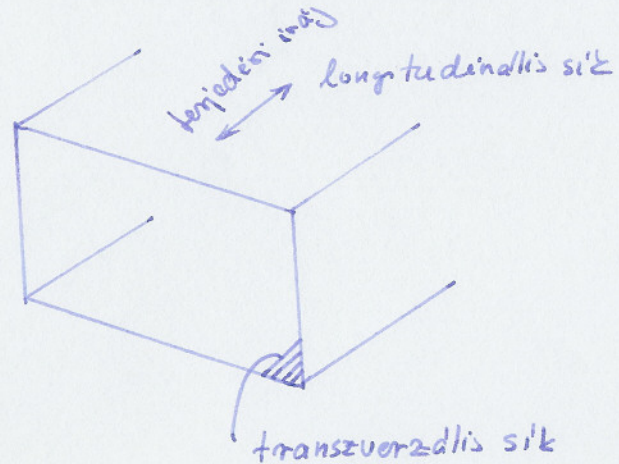
$$\bar{H} = -\frac{1}{j\omega \mu} \text{rot } \bar{E}$$

Azaz a potenciálok ismeretében a mágneses tér és az elektromos tér számítható.

Nézzük, hogy határozható meg $\bar{A}$ és $\bar{Z}$.

$\bar{A}$ vektorpotenciál segítségével olyan eredményt kapunk, amelynél a mágneses térbenőmégnek nincs terjedésiirányi komponense, azaz csak x-y sík. transzverzális mágneses módusok vannak, TM-módusok.

$\bar{Z}$ vektorpotenciálból indulva olyan megoldásra jutunk, melynél az elektromos térnek nincs z irányi komponense, azaz transzverzális elektromos, TE-módusokhoz jutunk.



Összefoglalva:

TM-módus: $H_z = \neq 0$

TE-módus: $E_z = \neq 0$

A z irányba terjedő hullámhoz tartozó mágneses vektorpotenciál a következő:

$$A_x = 0$$

$$A_y = 0$$

$$A_z = F(x, y) e^{-\gamma z}$$

↑
azaz z -től nem függ
ez kávékoszos függvény

$$(A_z = A_z(x, y, z))$$

$\gamma = \alpha + j\beta$ terjedési együttható, ami szintén
kérdéses, s bizonyítja a z -től való
függést.

Jöjjet fel a Helmholtz-egyenlet:

$$\Delta \bar{A} + \omega^2 \mu \epsilon \bar{A} = 0, \text{ mászóletesen:}$$

$$\frac{\partial^2 A_x}{\partial x^2} + \frac{\partial^2 A_x}{\partial y^2} + \frac{\partial^2 A_x}{\partial z^2} + \omega^2 \mu \epsilon A_x = 0$$

$$\frac{\partial^2 A_y}{\partial x^2} + \frac{\partial^2 A_y}{\partial y^2} + \frac{\partial^2 A_y}{\partial z^2} + \omega^2 \mu \epsilon A_y = 0$$

$$\boxed{\frac{\partial^2 A_z}{\partial x^2} + \frac{\partial^2 A_z}{\partial y^2} + \frac{\partial^2 A_z}{\partial z^2} + \omega^2 \mu \epsilon A_z = 0}$$

} A_x és A_y sejtus, ezért ezzel a két egyenlettel
nem kell foglalkoznunk!

Helyettesítsük be A_z feltevéseinket aláírtak:

$$\left(\frac{\partial^2 F}{\partial x^2} + \frac{\partial^2 F}{\partial y^2} + \gamma^2 F \right) e^{-\gamma z} + \omega^2 \mu \epsilon F e^{-\gamma z} = 0$$

$e^{-\gamma z}$ -vel lehet egyszerűsíteni:

$$\frac{\partial^2 F}{\partial x^2} + \frac{\partial^2 F}{\partial y^2} + (\gamma^2 + \omega^2 \mu \epsilon) F = 0$$

legyen: $\boxed{k^2 = \gamma^2 + \omega^2 \mu \epsilon}$

$$\boxed{\frac{\partial^2 F}{\partial x^2} + \frac{\partial^2 F}{\partial y^2} + k^2 F = 0}$$

Először keressük meg a felvett parciális differenciálegyenlet megoldásait, majd a teljesítményszűrt.

Megoldás:

Un. szorzatszerelési alakban keressük a megoldást, azaz: $F(x,y) = X(x)Y(y)$, vagyis $X(x)$ az x -ből, $Y(y)$ az y -ből függ csak.

$$\frac{\partial^2}{\partial x^2}(XY) + \frac{\partial^2}{\partial y^2}(XY) + k^2(XY) = \frac{\partial^2 X}{\partial x^2}Y + \frac{\partial^2 Y}{\partial y^2}X + k^2XY = 0 \quad / : XY$$

$$\frac{1}{X} \frac{d^2 X}{dx^2} + \frac{1}{Y} \frac{d^2 Y}{dy^2} + k^2 = 0 \quad \text{itt írhatunk közös nevezőre át.}$$

$$\underbrace{\frac{1}{X} \frac{d^2 X}{dx^2}}_{-k_x^2} + \underbrace{\frac{1}{Y} \frac{d^2 Y}{dy^2}}_{-k_y^2} = -k^2$$

legyen $k^2 = k_x^2 + k_y^2$, vagyis ha mindkét tag konstans (k_x és k_y), akkor az összeg is konstans.

↓

$$\frac{d^2 X}{dx^2} + k_x^2 X = 0$$

és

$$\frac{d^2 Y}{dy^2} + k_y^2 Y = 0$$

mindkettő közös nevezőre, homogén differenciálegyenlet.

$$X := M e^{\lambda x}$$

analóg módon:

$$\lambda^2 M e^{\lambda x} + k_x^2 M e^{\lambda x} = 0$$

$$\lambda^2 + k_x^2 = 0$$

$$\lambda_{1,2} = \pm j k_x$$

$$\lambda_{1,2} = \pm j k_y$$

$$M e^{j k_x x} + M^* e^{-j k_x x}$$

alakul a megoldás mindkét esetben, M pedig tetszőleges, írhatjuk, hogy $j M e^{j k_x x} - j M e^{-j k_x x} = -2M \frac{e^{j k_x x} - e^{-j k_x x}}{2j} = -2M \sin k_x x$, azaz a homogén megoldás $\sin k_x x$ és $\sin k_y y$ típusú.

Összefoglalva: X és Y $\sin k_x x$ és $\sin k_y y$ típusú, vagyis a szorzat:

$$\underline{\underline{F(x,y) = X(x)Y(y) = M \sin k_x x \sin k_y y}}$$

Megjegyezzük, hogy elég egyetlen M konstans választani, mert, hogy külön X -hez és Y -hoz mindig M konstans tartozik, az elhárítható, mivel F a kérdés!

Most már felírhatjuk a terjedelműzet is.

$$\vec{H} = \text{rot } \vec{A} = \begin{vmatrix} \vec{e}_x & \vec{e}_y & \vec{e}_z \\ \frac{\partial}{\partial x} & \frac{\partial}{\partial y} & \frac{\partial}{\partial z} \\ 0 & 0 & F e^{-\gamma z} \end{vmatrix} = \vec{e}_x \frac{\partial}{\partial y} F e^{-\gamma z} - \vec{e}_y \frac{\partial}{\partial x} F e^{-\gamma z} =$$
$$\vec{e}_x \frac{\partial F}{\partial y} e^{-\gamma z} - \vec{e}_y \frac{\partial F}{\partial x} e^{-\gamma z}$$

vagyis $\vec{H}$ -nak valóban nincs z -irányú komponense, csak x és y , ez a TM-módus, mert $\vec{H}$ -nak csak z -re, a terjedésre, merőleges, azaz áramszűrővelis komponensei vannak.

$$H_x = \frac{\partial F}{\partial y} e^{-\gamma z} = k_y M \sin k_x x \cos k_y y e^{-\gamma z}$$

$$H_y = -\frac{\partial F}{\partial x} e^{-\gamma z} = -k_x M \cos k_x x \sin k_y y e^{-\gamma z}$$

$$H_z = 0$$

$$\vec{E} = \frac{1}{j\omega\epsilon} \nabla \times \vec{H} = \frac{1}{j\omega\epsilon} \begin{vmatrix} \hat{e}_x & \hat{e}_y & \hat{e}_z \\ \frac{\partial}{\partial x} & \frac{\partial}{\partial y} & \frac{\partial}{\partial z} \\ H_x & H_y & 0 \end{vmatrix} = -\frac{1}{j\omega\epsilon} \hat{e}_x \frac{\partial H_y}{\partial z} + \frac{1}{j\omega\epsilon} \hat{e}_y \frac{\partial H_x}{\partial z} + \frac{1}{j\omega\epsilon} \hat{e}_z \left(\frac{\partial H_y}{\partial x} - \frac{\partial H_x}{\partial y} \right)$$

$$\frac{\partial H_y}{\partial z} = \gamma k_x M \cos k_x x \sin k_y y e^{-\gamma z}$$

$$\frac{\partial H_x}{\partial z} = -\gamma k_y M \sin k_x x \cos k_y y e^{-\gamma z}$$

$$\frac{\partial H_y}{\partial x} = k_x^2 M \sin k_x x \sin k_y y e^{-\gamma z}$$

$$\frac{\partial H_x}{\partial y} = -k_y^2 M \sin k_x x \sin k_y y e^{-\gamma z}$$

Azaz:

$$E_x = j \frac{k_x \gamma}{\omega \epsilon} M \cos k_x x \sin k_y y e^{-\gamma z}$$

$$E_y = j \frac{k_y \gamma}{\omega \epsilon} M \sin k_x x \cos k_y y e^{-\gamma z}$$

$$E_z = -j \frac{k_x^2 + k_y^2}{\omega \epsilon} M \sin k_x x \sin k_y y e^{-\gamma z}$$

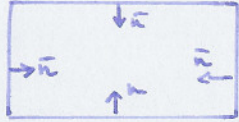
E-mező felület x, y és z komponense is van.

Nem eszt szó még k_x, k_y értékeiről. Tudjuk már, hogy $\vec{H}$ és $\vec{E}$ mindig párhuzamos, de ne felejtse el nem.

Fontos, hogy a felületen $E_z = 0$ kell legyen, továbbá $E_x = 0$ az $x=0$ és $x=a$, valamint

$E_y = 0$ az $y=0$ és az $y=b$ helyen.

Miért? Az elektromos térerősség tangenciális komponense a felületen nulla kell legyen!



Berajzolva a felületi normálisvektort.

Így már könnyű látni, hogy:

$$x=0 \text{ és } x=a: E_z=0 \text{ és } E_y=0$$

$$y=0 \text{ és } y=b: E_z=0 \text{ és } E_x=0$$



$$\sin k_x a = 0$$

E_y függvényéből, $x=0$ -ban automatikusan nulla!

$$k_x a = m\pi$$

$$k_x = m \frac{\pi}{a}$$

ez biztosítja, E_z függvényéből, hogy $E_z=0$ teljesül $x=a$ helyen; $m=1, 2, \dots$

$$\sin k_y b = 0$$

E_x -ből kiindulva

$$k_y b = n\pi$$

$$k_y = n \frac{\pi}{b}$$

$$n=1, 2, \dots$$

Itt érdemes észlelni E_x, E_y és E_z függvényeire visszahelyettesíteni!

Definiáljuk k^2 -et:

$$k^2 = k_x^2 + k_y^2 \rightarrow k^2 = \left(m \frac{\pi}{a}\right)^2 + \left(n \frac{\pi}{b}\right)^2$$

tehát csak ezen értékeket veheti fel!

$$k^2 = \gamma^2 + \omega^2 \mu \epsilon \rightarrow \gamma = \sqrt{k^2 - \omega^2 \mu \epsilon} \quad \text{meghatározzuk } \gamma \text{ lehetséges értékeit is.}$$

$$\gamma = \sqrt{\left(m \frac{\pi}{a}\right)^2 + \left(n \frac{\pi}{b}\right)^2 - \omega^2 \mu \epsilon}, \quad \text{ami vagy valós, vagy képzős.}$$

$\gamma = \alpha + j\beta$, ha γ valós, akkor $\alpha = \alpha$, azaz a hullám
csillapodik az irányba, ami fel nem ül

ha γ képzős, akkor $\gamma = j\beta$, azaz a hullám
nem csillapodik (és ez a létező energiaszállítás
szempontjából), de a fázisa változik.

Energiaszállítás szempontjából tehát az a jó ha γ valós! Azaz:

$$\left(m \frac{\pi}{a}\right)^2 + \left(n \frac{\pi}{b}\right)^2 < \omega^2 \mu \epsilon$$

$$\begin{aligned} \omega^2 \mu \epsilon &= \omega^2 \mu_0 \epsilon_0 \mu_r \epsilon_r = \mu_r \epsilon_r \frac{\omega^2}{c^2} = \\ &= \mu_r \epsilon_r \frac{(2\pi)^2 f^2}{c^2} = \mu_r \epsilon_r \left(\frac{2\pi}{\lambda}\right)^2 \end{aligned}$$

$$\left(\frac{m}{a}\right)^2 + \left(\frac{n}{b}\right)^2 < \mu_r \epsilon_r \left(\frac{2}{\lambda}\right)^2$$

$$\lambda_{\min} = \frac{2 \sqrt{\mu_r \epsilon_r}}{\sqrt{\left(\frac{m}{a}\right)^2 + \left(\frac{n}{b}\right)^2}}$$

Ez a hullámhossz, vagyis ezen hullámhossznál
nagyobb hullámhosszúknál (kisebb frekvenciáknál) függő, jel
nem vihető át.

Specialisan, levegővel, vakuummal kitöltött erőteljesen:

$$\lambda_{hmn} = \frac{2}{\sqrt{\left(\frac{m}{a}\right)^2 + \left(\frac{n}{b}\right)^2}}$$

vagyis λ_n függ m, n értékektől is!

a társaság a, b méretekkel, s kitöltő közegével, bár ez magától értetődik.

Vágtai frekvencia: $f_{hmn} = c/\lambda_{hmn}$

(határfrekvencia, ami alatt nincs hullámterjedés a erőteljesen)

A fázisegység ható lehet:

$$\beta_{mn} = \sqrt{\epsilon_r \mu_r \left(\frac{2}{\lambda}\right)^2 - \underbrace{\left[\left(\frac{m}{a}\right)^2 + \left(\frac{n}{b}\right)^2\right]}_{4\mu_r \epsilon_r / \lambda_{hmn}^2}} \pi$$

$$\beta_{mn} = 2\pi \sqrt{\mu_r \epsilon_r} \sqrt{\frac{1}{\lambda^2} - \frac{1}{\lambda_{hmn}^2}}$$

$\gamma_{mn} = j\beta_{mn}$ alapján, s γ formula'ja'ból.

Ebből a erőben mérhető hullámhossz $\beta = 2\pi/\lambda$ alapján:

$$\cancel{\beta_{mn}} = \lambda_{mn} = \frac{2\pi}{\beta_{mn}} = \frac{\lambda}{\sqrt{\mu_r \epsilon_r} \sqrt{1 - \frac{\lambda^2}{\lambda_{hmn}^2}}}$$

Levegő közeg mellett:

$$\lambda_{mn} = \frac{\lambda}{\sqrt{1 - \left(\frac{\lambda}{\lambda_{hmn}}\right)^2}}$$

Azaz a erőben mérhető hullámhossz nagyobb a szabad térben mérhető $\lambda = c/f$ hullámhossznál.

TE- módusok:

Az elektromos vektorpotenciálból kiindulva analog levezetés mellett kaphatjuk meg a transzverzális elektromos módusokat.

$$E_x = -k_y M \cos k_x x \sin k_y y e^{-\gamma z}$$

$$E_y = k_x M \sin k_x x \cos k_y y e^{-\gamma z}$$

$$E_z = 0$$

$\vec{E}$ -re itt is teljesülnek a peremfeltételek.

$$H_x = j \frac{k_y \gamma}{\omega \mu} M \sin k_x x \cos k_y y e^{-\gamma z}$$

$$H_y = j \frac{k_x \gamma}{\omega \mu} M \cos k_x x \sin k_y y e^{-\gamma z}$$

$$H_z = j \frac{k_x^2 + k_y^2}{\omega \mu} M \cos k_x x \cos k_y y e^{-\gamma z}$$

Domináns módus: TE_{10} $m=1 \rightarrow k_x = \pi/a$ $n=0 \rightarrow k_y = 0$

$$E_y = \underbrace{M \frac{\pi}{a}}_{\hat{E}_y} \sin \frac{\pi}{a} x e^{-\gamma z}$$

$$H_x = \underbrace{j \frac{k_x \gamma}{\omega \mu}}_{\hat{H}_x} M \sin \frac{\pi}{a} x e^{-\gamma z}$$

$$H_z = j \frac{(\pi/a)^2}{\omega \mu} M \cos \frac{\pi}{a} x e^{-\gamma z}$$

Módusok: 1. hullámszám.

A térfogatbeli áramlás teljesítménye.

Poynting - vektor: $\vec{S} = \frac{1}{2} \vec{E} \times \vec{H}^*$

$$\vec{E} \times \vec{H}^* = \begin{vmatrix} \vec{e}_x & \vec{e}_y & \vec{e}_z \\ E_x & E_y & E_z \\ H_x^* & H_y^* & H_z^* \end{vmatrix} = \vec{e}_x (E_y H_z^* - E_z H_y^*) + \vec{e}_y (E_z H_x^* - E_x H_z^*) + \vec{e}_z (E_x H_y^* - E_y H_x^*) \quad \text{átalakítva!}$$

- TM-módusnál $H_z = 0$, azaz

$$S_{TM} = \frac{1}{2} \vec{E} \times \vec{H}^* = \frac{1}{2} \left[\underbrace{\vec{e}_x E_z H_y^*}_{S_x} + \underbrace{\vec{e}_y E_z H_x^*}_{S_y} + \underbrace{\vec{e}_z (E_x H_y^* - E_y H_x^*)}_{S_z} \right]$$

$$S_x = -\frac{1}{2} E_z H_y^* = -j \frac{k_x^2 + k_y^2}{2\omega\epsilon} k_x M^2 \sin k_{xx} \cos k_{xx} \sin^2 k_{yy} e^{-2\alpha z}$$

$$S_y = \frac{1}{2} E_z H_x^* = -j \frac{k_x^2 + k_y^2}{2\omega\epsilon} k_y M^2 \sin^2 k_{xx} \sin k_{yy} \cos k_{yy} e^{-2\alpha z}$$

$$S_z = \frac{1}{2} (E_x H_y^* - E_y H_x^*) = -j \frac{\gamma}{2\omega\epsilon} M^2 (k_x^2 \cos^2 k_{xx} \sin^2 k_{yy} + k_y^2 \sin^2 k_{xx} \cos^2 k_{yy}) e^{-2\alpha z}$$

Látható, hogy S_x és S_y mindig nulla kifejezés, azaz x és y irányban esetenkéntes áramlás teljesítménye nulla. z irányban, ha $\gamma = j\beta$, azaz γ nulla kifejezés, akkor S_z nulla valóban is pozitív. Ez azt jelenti, hogy valóban teljesítmény áramlik a z tengely irányában. Itt $e^{-\alpha z}$ egy növekvő értékű z -vel.

- TE m'indusul $E_z = 0$, azaz

$$S_{TE} = \frac{1}{2} \vec{E} \times \vec{H}^* = \frac{1}{2} \left[\underbrace{E_y H_z^*}_{S_x} \vec{e}_x - \underbrace{E_x H_z^* \vec{e}_y}_{S_y} + \underbrace{(E_x H_y^* - E_y H_x^*)}_{S_z} \right]$$

$$S_x = \frac{1}{2} E_y H_z^* = -j \frac{k_x^2 + k_y^2}{2\omega\mu} k_x M^2 \cos k_x x \sin k_x x \cos^2 k_y y e^{-2\alpha z}$$

$$S_y = -\frac{1}{2} E_x H_z^* = -j \frac{k_x^2 + k_y^2}{2\omega\mu} k_y M^2 \cos^2 k_x x \sin k_y y \cos k_y y e^{-2\alpha z}$$

$$S_z = \frac{1}{2} (E_x H_y^* - E_y H_x^*) = j \frac{\gamma^*}{2\omega\mu} M^2 \left(k_y^2 \cos^2 k_x x \sin^2 k_y y + k_x^2 \sin^2 k_x x \cos^2 k_y y \right) e^{-2\alpha z}$$

S_x és S_y itt is hiszta kiértékel.

S_z hiszta valóban is pozitív, ha $\gamma = j\beta$, s ekkor a teljesítmény nem csökken, mert $\alpha = 0$.

A határos teljesítmény: ($\gamma = j\beta$)

$$\begin{aligned} P_{TM} &= \Re \int_A S_{z, TM} dA = \frac{\beta M^2}{2\omega\epsilon} \int_0^a \int_0^b \left(k_x^2 \cos^2 k_x x \sin^2 k_y y + k_y^2 \sin^2 k_x x \cos^2 k_y y \right) dy dx = \\ &= \frac{\beta M^2}{2\omega\epsilon} \int_0^a k_x^2 \cos^2 k_x x \int_0^b \sin^2 k_y y dy dx + \frac{\beta M^2}{2\omega\epsilon} \int_0^a k_y^2 \sin^2 k_x x \int_0^b \cos^2 k_y y dy dx \end{aligned}$$

$$\int \sin^2 ax dx = \frac{1}{2} x - \frac{1}{4a} \sin 2ax$$

$$\int \cos^2 ax = \frac{1}{2} x + \frac{1}{4a} \sin 2ax$$

$$\int_0^b \sin^2 k_y y \, dy = \frac{1}{2} b - \frac{1}{4k_y} \sin 2k_y y \Big|_0^b = \frac{1}{2} b - \underbrace{\frac{1}{4k_y} \sin 2 \cdot \frac{\pi}{b} b}_{\emptyset} = \frac{1}{2} b$$

$$\int_0^a \cos^2 k_x x \, dx = \frac{1}{2} a + \frac{1}{4k_x} \sin 2k_x x \Big|_0^a = \frac{1}{2} a + \underbrace{\frac{1}{4k_x} \sin 2 \cdot \frac{\pi}{a} a}_{\emptyset} = \frac{1}{2} a$$

$$\int_0^b \cos^2 k_y y \, dy = \frac{1}{2} b + \frac{1}{4k_y} \sin 2k_y y \Big|_0^b = \frac{1}{2} b$$

$$\int_0^a \sin^2 k_x x \, dx = \frac{1}{2} a - \frac{1}{4k_x} \sin 2k_x x \Big|_0^a = \frac{1}{2} a$$

As a result:

$$P_{TM} = \frac{\beta M^2}{2\omega \epsilon} k_x^2 \frac{1}{4} a \cdot b + \frac{\beta M^2}{2\omega \epsilon} k_y^2 \frac{1}{4} a b =$$

$$= \frac{\beta M^2 ab}{8\omega \epsilon} \underbrace{(k_x^2 + k_y^2)}_{k^2 = -\beta^2 + \omega^2 \mu \epsilon}$$

$$P_{TM} = \frac{\omega^2 \mu \epsilon - \beta^2}{8\omega \epsilon} \beta M^2 ab$$

Analogous manner:

$$P_{TE} = \frac{\omega^2 \mu \epsilon - \beta^2}{8\omega \mu} \beta M^2 ab$$

Let M contains a telegrapher's admittance.

Hullainimpe daua'a :

$$Z_0 = \frac{E_x}{H_y} = \frac{\beta}{\omega \epsilon}$$

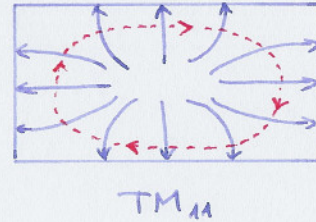
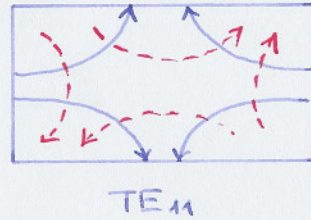
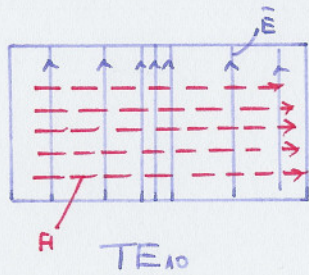
TM-möduus esetän (behejeldon'ki utän kap'uz een ala-üst.)

$$Z_0 = \frac{E_x}{H_y} = \frac{\omega \mu}{\beta}$$

TE-möduus esetän

Erővonalképek: l. számítógépes simulációk eredménye

- $\vec{H}$ vonalai zártak
- $\vec{E}$ vonalai vagy zártak, vagy a falon merőlegesek erednek s. végződnek
- $\vec{E}$ és $\vec{H}$ mindenütt merőlegesek egymásra, $\vec{E} \times \vec{H}$ befelé mutat.



Ez a három alaps módus!

Példa 2:

- ① Határozzuk meg a kábelben keresztmetszete, legkisebbi erőteljesen 'a' méretű légy, hogy $f = 3 \text{ GHz}$ frekvencián a csőben a TE_{10} módus terjedhessen; $b = 0,5a$.

$$\lambda = \frac{2}{\sqrt{\left(\frac{m}{a}\right)^2 + \left(\frac{n}{b}\right)^2}}; m=1, n=0 \text{ esetén: } \lambda = \frac{2}{\frac{1}{a}} = 2a \rightarrow \underline{\underline{a = 0,105 \text{ m}}}$$

$$\lambda = \frac{c}{f} = \frac{3 \cdot 10^8}{3 \cdot 10^3} = 0,1 \text{ m}$$

- ② Egy végtelen hosszú, $a \times b$ méretű, legkisebbi erőteljesen TE_{10} módus terjed a pozitív z -tengely irányában. A $z=0$ helyen $E(x, z=0, t) = 10 \cdot \sin 15,71x \cdot \cos 25,13t$, ahol $[x] = \text{m}$, $[t] = \text{ms}$. Írjuk fel a villamos térerősség kifejezését $z > 0$ -ra.

$$15,71x = \frac{m\pi}{a}x = k_x x \rightarrow \underline{k_x = 15,71} \quad \underline{\omega = 25,13 \frac{\text{Grad}}{\Delta t}}$$

$$\omega^2 \mu \epsilon + \gamma^2 = k_x^2 \rightarrow \gamma = \sqrt{k_x^2 - \omega^2 \mu \epsilon} = \sqrt{246,8 - 7026,42} = \underline{j 82,34 \frac{1}{\text{m}}}$$

$$\underline{\underline{E(x, z, t) = 10 \sin 15,71x \cdot \cos (25,13t - 82,34z) \frac{V}{\text{m}}}}$$