

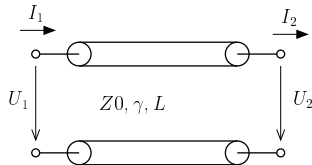
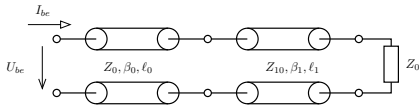
Elektromágneses terek alapjai # 6.

Távvezetékek 1-2.

Példák

Reichardt András

2019. november 21-22.



- 1 Elméleti emlékeztető [Please insert into preamble]
 - Távvezeték
- 2 Távvezeték mint kétkapú
- 3 Távvezeték feszültség és árameloszlása
- 4 Távvezeték mint reaktancia

Elmélet

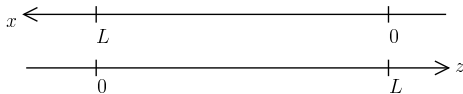
A távvezetéken $z = 0$ jelöli a távvezeték primer oldalát, $z = L$ a távvezeték végét. Távvezeték tetszőleges pontján a feszültség és áram időfüggésének kifejezése :

$$u(t) = \Re \{ U(z) \cdot e^{j\omega t} \} = \Re \{ (U^+ e^{-\gamma z} + U^- e^{\gamma z}) \cdot e^{j\omega t} \}$$

$$i(t) = \Re \{ I(z) e^{j\omega t} \} = \Re \left\{ \left(\frac{U_0^+}{Z_0} e^{-\gamma x} - \frac{U_0^-}{Z_0} e^{\gamma x} \right) e^{j\omega t} \right\}; I^+ = \frac{U^+}{Z_0}; I^- = -\frac{U^-}{Z_0}$$



Z_0, γ, L



Komplex amplitudók alkalmazásával

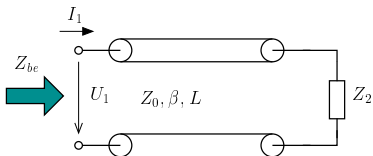
$$u(t) = \operatorname{Re} \{ U(z) e^{j\omega t} \}; i(t) = \operatorname{Re} \{ I(z) e^{j\omega t} \}$$

Ezek helyfüggése (z -t a távvezeték elejétől mérve !):

$$U(z) = U_2 \cosh(\gamma(\ell - z)) + Z_0 I_2 \sinh(\gamma(\ell - z)) \quad (1)$$

$$I(z) = \frac{U_2}{Z_0} \sinh(\gamma(\ell - z)) + I_2 \cosh(\gamma(\ell - z)) \quad (2)$$

Speciális esetek



Bemeneti impedancia ($z = 0$ helyen)

$$U_1 = U_2 \cosh(\gamma\ell) + Z_0 I_2 \sinh(\gamma\ell); I_1 = \frac{U_2}{Z_0} \sinh(\gamma\ell) + I_2 \cosh(\gamma\ell)$$

$$Z_{be} = \frac{U_1}{I_1} = \frac{U_2 \cosh(\gamma\ell) + Z_0 I_2 \sinh(\gamma\ell)}{\frac{U_2}{Z_0} \sinh(\gamma\ell) + I_2 \cosh(\gamma\ell)} = Z_0 \frac{Z_2 \cosh(\gamma\ell) + Z_0 \sinh(\gamma\ell)}{Z_2 \sinh(\gamma\ell) + Z_0 \cosh(\gamma\ell)}$$

ideális távvezeték : $\gamma = j\beta$

Ezért $\sinh(\gamma\ell) = j \sin(\beta\ell)$; $\cosh(\gamma\ell) = \cos(\beta\ell)$

Bemeneti impedancia :

$$Z_{be} = Z_0 \frac{Z_2 + jZ_0 \tan(\beta\ell)}{Z_0 + jZ_2 \tan(\beta\ell)}$$

1 Elméleti emlékeztető [Please insert into preamble]

2 **Távvezeték mint kétkapu**

- FII/8.
- FII/12
- FII/14.

3 Távvezeték feszültség és árameloszlása

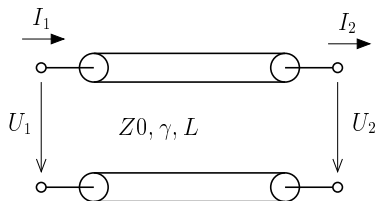
4 Távvezeték mint reaktancia

Feladat

Egy meghatározott paraméterekkel rendelkező ($\gamma = 1.1 \cdot 10^{-3} \cdot e^{j79.9^\circ} \text{ km}^{-1}$, $Z_0 = (818 - j 145.7)\Omega$) távvezeték végén lévő fogyasztót $U_2 = 90\text{kV}$ feszültséggel kell táplálni.

A fogyasztó árama $I_2 = 400 e^{-j30^\circ} \text{ A}$. A távvezeték hossza $\ell = 20\text{km}$.

Számítsuk ki, a távvezeték bemeneti pontjain a feszültség és az áramerősség értékét!



Megoldás

Lánc karakterisztika :

$$U_1 = U_2 \cosh(\gamma\ell) + Z_0 I_2 \sinh(\gamma\ell)$$

$$I_1 = \frac{U_2}{Z_0} \sinh(\gamma\ell) + I_2 \cosh(\gamma\ell)$$

$$\gamma\ell = 2.2 \cdot 10^{-2} e^{j79.9^\circ}; \quad |\gamma\ell| \text{ kicsi}$$

$$\sinh(\gamma\ell) \approx \gamma\ell = 2.2 \cdot 10^{-2} e^{j79.9^\circ}$$

$$\cosh(\gamma\ell) \approx 1 + \frac{1}{2}(\gamma\ell)^2 = 1 + j0.837$$

$$Z_0 \sinh(\gamma\ell) \approx Z_0 \gamma\ell = 18.32 e^{j69.8^\circ} \Omega$$

$$\frac{\sinh \gamma\ell}{Z_0} \approx \frac{\gamma\ell}{Z_0} = j26.4 \cdot 10^{-4} S$$

Behelyettesítve a lánc karakterisztikába

$$U_1 = U_2 \cosh(\gamma\ell) + Z_0 I_2 \sinh(\gamma\ell) = 94 \cdot 10^3 e^{j3.85^\circ} V$$

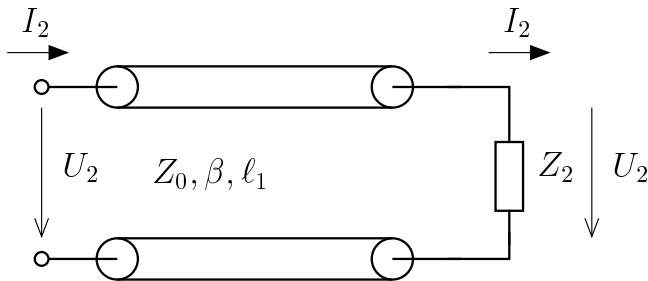
$$I_1 = \frac{U_2}{Z_0} \sinh(\gamma\ell) + I_2 \cosh(\gamma\ell) = 399.5 e^{-j9.6^\circ} A$$

bemeneti pontokon a fázis eltolódás az áram és a feszültség között

$$\varphi_1 = 3.85^\circ - (-9.6^\circ) = 13.45^\circ$$

Feladat

Egy $Z_0 = 160\Omega$ hullámellenállású, légszigetelésű, $\ell_1 = 500m$ hosszúságú ideális távvezeték lezáró impedanciája $Z_2 = (100 + 10j)\Omega$. A bemeneti pontokon a feszültség $U_1 = 100V$. Mekkora a terhelésen a feszültség és az áram értéke, ha $f = 1MHz$.



Megoldás

A fázistényező

$$\beta = \frac{\omega}{c} = \frac{2\pi \cdot 10^6}{3 \cdot 10^8} = \frac{2}{3}\pi \cdot 10^{-2} m^{-1}$$

$$\beta l = \frac{2}{3}\pi \cdot 10^{-2} \cdot 500 = 3\pi + \frac{\pi}{3}$$

$$\cos(\beta l) = -0.5; \quad \sin(\beta l) = -0.866$$

Bemeneti feszültség a lánckarakterisztikából kifejezve

$$U_1 = U_2 \left(\cos(\beta l) + j \frac{Z_0}{Z_2} \sin(\beta l) \right)$$

$$U_2 = \frac{U_1}{\cos(\beta l) + j \frac{Z_0}{Z_2} \sin(\beta l)} = 66 e^{j245.05^\circ} V$$

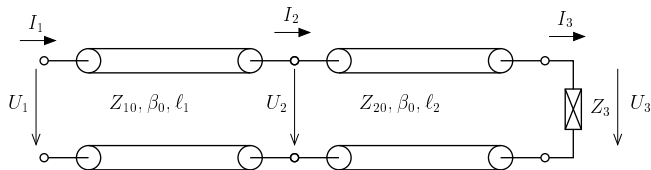
$$I_2 = \frac{U_2}{Z_2} = 0.627 e^{j239.25^\circ} A$$

Feladat

Egy $Z_{10} = 100\Omega$ hullámellenállású $\ell_1 = 10m$ hosszúságú ideális, légszigetelésű távvezetékhez $Z_{20} = 160\Omega$ hullámellenállású, $\ell_2 = 0.5m$ hosszúságú ideális, légszigetelésű távvezeték csatlakozik.

Ennek végén $Z_3 = (120 + 40j)\Omega$ értékű lezáró impedancia van.

Határozzuk meg U_3 és I_3 értékét, ha $U_1 = 60V$ és $f = 50MHz$!



Megoldás

$$U_1 = [U_3 \cosh(\gamma l_2) + Z_{20} I_3 \sinh(\gamma l_2)] \cosh(\gamma l_1) + \\ + Z_{10} \left[I_3 \cosh(\gamma l_2) + \frac{U_3}{Z_{20}} \sinh(\gamma l_2) \right] \sinh(\gamma l_1)$$

ideális vezetésekről lévén szó ($\gamma = j\beta$)

$$U_1 = U_3 \left[\cos(\beta l_2) + j \frac{Z_{20}}{Z_3} \sin(\beta l_2) \right] \cos(\beta l_1) + \\ + U_3 Z_{10} \left[\frac{1}{Z_3} \cos(\beta l_2) + \frac{1}{Z_{20}} j \sin(\beta l_2) \right] j \sin(\beta l_1)$$

$$U_1 = U_3 \left\{ \cos(\beta l_2) \cos(\beta l_1) - \frac{Z_{10}}{Z_{20}} \sin(\beta l_2) \sin(\beta l_1) + \right. \\ \left. + \frac{j}{Z_3} [Z_{20} \sin(\beta l_2) \cos(\beta l_1) + Z_{10} \cos(\beta l_2) \sin(\beta l_1)] \right\}$$

itt $\lambda = c/f = 6m$, $\beta = 2\pi/\lambda = \pi/3 \text{ m}^{-1}$

$$\beta l_1 = \frac{10}{3}\pi; \quad \beta l_2 = \frac{\pi}{6}$$

$$U_1 = -U_3(0.417 + 0.864j)$$

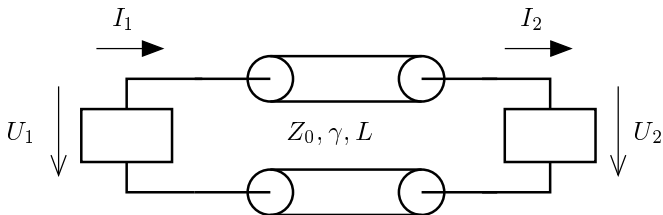
$$U_3 = \frac{-60}{0.417 + 0.864j} = 62.3 e^{j115.65^\circ} \text{ V}$$

$$I_3 = \frac{U_3}{Z_3} = 0.493 e^{j97.24^\circ} \text{ A}$$

- 1 Elméleti emlékeztet[Pleaseinsertintopreamble]
- 2 Távvezeték mint kétkapu
- 3 Távvezeték feszültség és árameloszlása
 - TV-1.
 - TV-2. - Ideális TV, lezárás, reflexió
 - TV-3. - Ideális TV, reaktáns lezárás
- 4 Távvezeték mint reaktancia

Feladat

Feladat Két végén kétpólussal lezárt ideális távvezeték feszültség és árameloszlása



$$U_1 = 10V; U_2 = 9 e^{-j1,8}V; Z_0 = 75\Omega; \beta = 2,856 m^{-1}; \ell = 1m$$

- ▶ Határozzuk meg az áram és feszültség amplitúdó eloszlását a távvezeték mentén ($I(z)$ ill. $U(z)$)!
- ▶ Számítsuk ki a feszültség amplitúdó maximális (U_{max}) és minimális (U_{min}) értékét, valamint ezek helyét (z_{max} ill. z_{min}) a távvezeték mentén!
- ▶ Adjuk meg mindkét oldali lezárás áramának amplitúdóját (I_1 ill. I_2)!

Megoldás 1. - Amplitúdók

Feszültség és áramamplitúdó kifejezése a jobbra és balra haladó feszültség hullámok amplitúdójával :

$$U(z) = U^+ e^{-j\beta z} + U^- e^{j\beta z}$$

$$I(z) = \frac{1}{Z_0} (U^+ e^{-j\beta z} - U^- e^{j\beta z})$$

Peremfeltételek :

$$U(0) = U^+ + U^- = U_1 \quad U(\ell) = U^+ e^{-j\beta\ell} + U^- e^{j\beta\ell} = U_2$$

alapján :

$$U^+ = 24,5 e^{j0,51} V; \quad U^- = 17,08 e^{-j2,24} V$$

Feszültségeloszlás

Feszültségeloszlás (álló/haladó hullámok alakban)

$$\begin{aligned} U(z) &= U^+ e^{-j\beta z} + U^- e^{j\beta z} = \\ &= (U^+ - U^-)e^{-j\beta z} + U^-(e^{j\beta z} + e^{-j\beta z}) = (U^+ - U^-)e^{-j\beta z} + 2U^- \cos(\beta z) \end{aligned}$$

ahol $(U^+ - U^-)e^{-j\beta z}$ haladó hullámot, míg $2U^- \cos(\beta z)$ állóhullámot jelent.
Más felírás (most megfelelőbb) :

$$\begin{aligned} U(z) &= U^+ e^{-j\beta z} + U^- e^{j\beta z} = \\ &= U^+ \left(e^{-j\beta z} + \frac{U^-}{U^+} e^{j\beta z} \right) = U^+ e^{-j\beta z} \left(1 + \frac{U^-}{U^+} e^{j2\beta z} \right) \end{aligned}$$

$$|U(z)| = |U^+| \cdot \left| 1 + \frac{U^-}{U^+} e^{j2\beta z} \right|$$

adatainkkal

$$\frac{U^-}{U^+} = 0,695 \cdot e^{-j2,816}$$

$$|U(z)| = |U^+| \cdot \left| 1 + 0,695e^{j(2\beta z - 2,816)} \right|$$

Az amplitúdó-fazor szögének változása : $\varphi = 2\beta z - 2,816$

- ▶ maximális feszültségamplitúdó

$$|U_{max}| = (1 + 0,695)|U^+| = 41,59V$$

$$\varphi = m \cdot 2\pi; z_{max} = \frac{2m\pi + 2,816}{2\beta} = 1,593m; 2,693m; \dots$$

- ▶ minimális feszültségamplitúdó

$$|U_{min}| = (1 - 0,695)|U^+| = 7,48V$$

$$\varphi = \pi + k \cdot 2\pi; z_{min} = \frac{(2k + 1)\pi + 2,816}{2\beta} = 1,043m; 2,143m; \dots$$

A távvezetéken adott frekvenciára vonatkozó vezetett hullámhossza (guided wavelength):

$$\lambda_g = \frac{2\pi}{\beta} = 2,2m$$

A primer oldali lezárás áramának komplex amplitúdója :

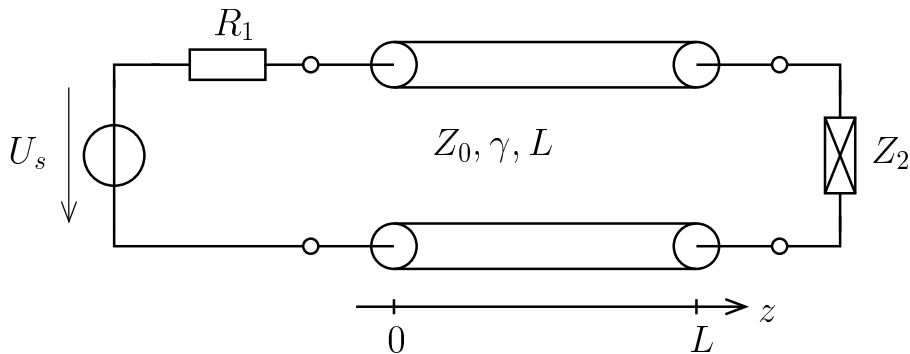
$$I_1 = \frac{1}{Z_0} (U^+ - U^-) = 0,548 e^{j0,71} A$$

$$I_2 = \frac{1}{Z_0} (U^+ e^{-j\beta\ell} - U^- e^{j\beta\ell}) = 0,551 e^{-j2,23} A$$

Feladat

Feladat Ideális légszigetelésű ($c = 3 \cdot 10^8 \text{ m/s}$) távvezeték, esetén $Z_0 = 75 \Omega$, $f = 5 \text{ MHz}$. A távvezeték hossza $\ell = 200 \text{ m}$. Primer oldalon a feszültséggenerátorral ($u(t) = 100 \text{ V} \cos(\omega t)$, $R_1 = 12 \Omega$) lezárt, a szekunder oldalon $Z_2 = (100 + j \cdot 200) \Omega$.

- ▶ Határozzuk meg a (feszültségre vonatkozó) r_2 reflexiós tényezőt a távvezeték végén (szekunder oldalon)!
- ▶ Határozzuk meg a feszültség $U(z)$ amplitúdójának eloszlását a távvezeték mentén!
- ▶ Keressük meg a feszültség amplitúdójának maximális és minimális értékét!
- ▶ Határozzuk meg a σ állóhullám arányt!



► reflexió tényező a távvezeték lezárásánál :

$$r_2 = \frac{Z_2 - Z_0}{Z_2 + Z_0} = \frac{100 + j200 - 75}{100 + j200 + 75} = 0,6288 + j0,4248 = 0,7584 e^{j0,595}$$

reflexió tényező a távvezeték elején : $r_e = r_2 e^{-j2\beta l} = 0,7584 e^{j2,69}$

► feszültségre és áramra felírható (határ)feltételi egyenletek :

$$U^+ + U^- = U_1 = U_0 - R_1 Z_1 \text{ és } I_1 = \frac{1}{Z_0} (U^+ - U^-)$$

$$U^- = U^+ r_2 e^{-j\beta 2\ell}$$

$$U^+ \left[(1 + r_2 e^{-j2\beta\ell}) + \frac{R_1}{Z_0} (1 - r_2 e^{-j2\beta\ell}) \right] = U_0$$

$$U^+ = 153,9 e^{-j0,44} V; \quad U^- = 116,7 e^{j2,25} V$$

$$\begin{aligned} U(z) &= U^+ (e^{-j\beta z} + r_e e^{j\beta z}) = U^+ e^{j\varrho/2} \left(e^{-j(\beta z + \varrho/2)} + |r_2| e^{j(\beta z + \varrho/2)} \right) = \\ &= 153,9 e^{j2,25} \left(\underbrace{(1 - |r_2|)}_{0,2416} e^{-j(\beta z + \varrho/2)} + \underbrace{2|r_2|}_{1,517} \cos(\beta z + \varrho/2) \right) \end{aligned}$$

ahol r_e a távvezeték elején mérhető reflexió tényező ($r_e = |r_2| e^{j\varrho}$ alakban)

Vegyük észre

▶ $|U_{min}| = ?$ $|U_{max}| = ?$

$$U(z) = U^+ e^{-j\beta z} \left(1 + |r_2| e^{j(2\beta z + \varrho)} \right)$$

$$|U|_{max} = |U^+| (1 + |r_2|) = 270,6V$$

$$|U|_{min} = |U^+| (1 - |r_2|) = 37,17V$$



$$\frac{|U|_{max}}{|U|_{min}} = \frac{1 + |r_2|}{1 - |r_2|} = \sigma$$

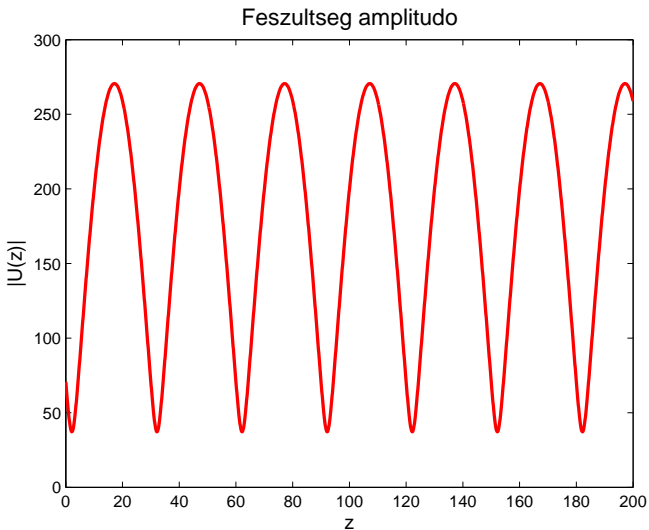
állóhullámarány : $\sigma = 7,28$



$$|U|_{max} = |U|^+ + |U|^-$$

$$|U|_{min} = |U|^+ - |U|^-$$

Feszültség amplitúdó



Feladat megfogalmazása

Feladat A $Z_0 = 50\Omega$, $v = 3 \cdot 10^8 m/s$ (légszigetelésű), $\ell = 100$ m adatokkal jellemzett ideális távvezetékot primer oldalon $U_1 = 100V$ amplitúdójú, $f = 50$ MHz frekvenciájú forrással gerjesztjük. A szekunder oldalon $C = 31,8$ pF kapacitású kondenzátorral zárjuk le.

- ▶ Adjuk meg a reflexió tényezőt a lezárás oldalán!
- ▶ Határozzuk meg a feszültség jobbra és balra haladó hullámának amplitúdóját, valamint a feszültség amplitúdójának eloszlását a távvezeték mentén!
- ▶ Keressük meg a maximális és minimális feszültség amplitúdókat! (Értelmezzük az eredményeinket!)

► r_2 reflexiós tényező

$$Z_C = \frac{1}{j\omega C} = -j \frac{1}{2\pi \cdot 50 \cdot 10^6 \cdot 31,8 \cdot 10^{-12}} = -j100\Omega$$

$$r_2 = \frac{Z_2 - Z_0}{Z_2 + Z_0} = \frac{-j100 - 50}{-j100 + 50} = -\frac{1 + 2j}{1 - 2j} = e^{-j0,927}$$

A kapacitással történő lezárás esetében nem meglepő az egységnyi reflexiós tényező!

► $U^+ = ?$, $U^- = ?$, $U(z) = ?$

$$U(z) = U^+ e^{-j\beta z} + U^- e^{j\beta z}$$

$$\frac{U^-}{U^+} = r_2 e^{-j2\beta\ell} = e^{-j(2\beta\ell - 0,927)} = e^{-j210,36} = e^{-j3,021} = -0,99 - 0,1196j$$

$$\beta = \frac{\omega}{v} = \frac{2\pi \cdot 5 \cdot 10^7}{3 \cdot 10^8} = 1,05 \frac{1}{m}$$

$$U^+ + U^- = U^+(1 + r_2 e^{-2j\beta\ell}) = 100V \rightarrow$$

$$U^+ = \frac{100}{-0,0072 - j0,1196} = 834,5 \cdot e^{j1,5108} V; [86,56^\circ]$$

$$U^- = 834,5 e^{j1,5108} V[-86,56^\circ]$$

$$U(z) = 834,5 \left(e^{-j(\beta z - 1,5108)} + e^{j(\beta z - 1,5108)} \right) V = 1669 \cos(\beta z - 1,5108) V$$

► maximum- és minimum pontok

$$|U_{max}| = 1669V; \quad \beta z_{max} - 1,5108 = k\pi$$

$$z_{max} = \frac{k\pi + 1,5108}{\beta} = 4,44m; 7,44m; \dots$$

$$|U_{min}| = 0V; \quad \beta z_{min} - 1,5108 = (2k + 1) \frac{\pi}{2}$$

$$z_{min} = \frac{(2k + 1)\pi/2 + 1,5108}{\beta} = 2,94m; 5,94m; \dots$$

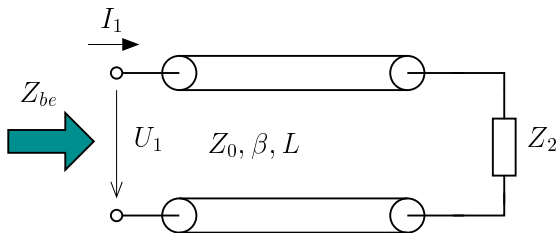
feszültség a lezáráson : $U_2 = U(z = 100m) = 1492V$

- 1 Elméleti emlékeztet[Pleaseinsertintopreamble]
- 2 Távvezeték mint kétkapu
- 3 Távvezeték feszültség és árameloszlása
- 4 Távvezeték mint reaktancia
 - FII/11.
 - FII/13.
 - Simonyi 566.old. 5.9 példa
 - FII/18.
 - FII/19.

Feladat

Egy $Z_0 = 50\Omega$ hullámellenállású koaxiális kábel hossza $\ell = 255\text{cm}$. A dielektrikum relatív permittivitása $\epsilon_r = 2.25$.

A lezáró impedancia értéke $Z_2 = (40 + j10)\Omega$.



Mekkora a bemenő impedancia értéke $f = 500\text{MHz}$ esetén?

Megoldás

$Z_0 = 50\Omega$, $\ell = 255\text{cm}$, $\varepsilon_r = 2.25$, $Z_2 = (40 + 10j)\Omega$, $f = 500\text{MHz}$
 $f = 500\text{MHz} = 5 \cdot 10^8\text{Hz}$ a kábel már ideálisnak tekinthető

$$Z_{be} = Z_0 \frac{Z_2 + jZ_0 \tan(\beta\ell)}{Z_0 + jZ_2 \tan(\beta\ell)}$$

dielektrikum a hullámhosszt megrövidíti ($\Lambda < \lambda$)

$$\Lambda = \frac{c_{\text{kozeg}}}{f} = \frac{1}{\sqrt{\varepsilon\mu}} \cdot \frac{1}{f} = \frac{1}{\sqrt{\varepsilon_r}} \cdot \frac{c_0}{f} = \frac{3 \cdot 10^8}{\sqrt{2.25} \cdot 5 \cdot 10^8} = 0.4\text{m} = 40\text{cm}$$

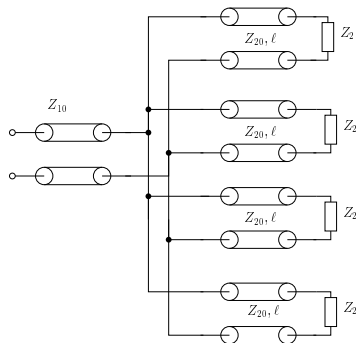
$$\beta\ell = \frac{2\pi}{\Lambda}\ell = 2\pi \frac{255}{40} = 12.75 \cdot \pi$$

$$\tan(\beta\ell) = \tan(12.75\pi) = -1$$

$$Z_{be} = 50 \frac{40 + 10j - j50}{50 - j(40 + 10j)} = (38.5 - j7.7)\Omega$$

Feladat

Négy antenna $\ell = 1.25m$, $Z_{20} = 200\Omega$, párhuzamosan kapcsolt tápvezetelen, antennák táplálási ellenállása $Z_2 = (180 + 40j)\Omega$. Közös betáp $Z_{10} = 50\Omega$. Számítsuk ki az állóhullám arányt! ($\epsilon_r = 2.56$, $f = 100MHz$)



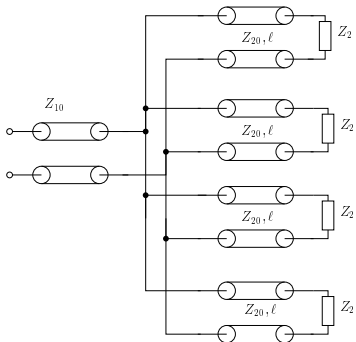
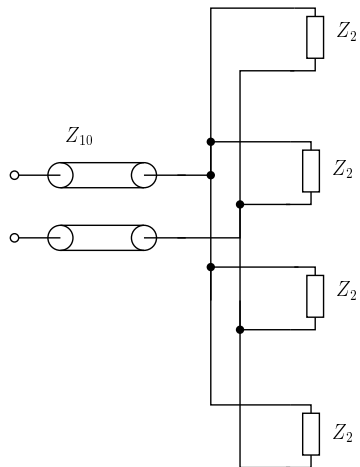
Megoldás

A tápvonal az antenna impedanciáját transzformálja a tápvonal bemenetére (Z_1). Z_1 : az antenna impedanciájával lezárt tápvonal bemenő ellenállása

$$Z_1 = Z_{209a} \frac{Z_2 + jZ_{20} \tan(\beta\ell)}{Z_{20} + jZ_2 \tan(\beta\ell)}$$

$$\beta\ell = \frac{2\pi}{\Lambda} \ell = \frac{2\pi}{\frac{1}{\sqrt{\epsilon_r}} \frac{c_0}{f}} = 2\pi\sqrt{\epsilon_r} f \frac{l}{c_0} = \frac{1}{3} 2\pi\sqrt{2.56}\ell$$

$$Z_1 = 200 \frac{(180 + 40j) + j200 \tan(2\pi\sqrt{2.56} \cdot 1.25/3)}{200 + j(180 + 40j) \tan(2\pi\sqrt{2.56} \cdot 1.25/3)} = (253 - j14.7)\Omega$$


 \Rightarrow


A négy antenna betáp párhuzamosan van kapcsolva, ezért

$$Z_{1e} = \frac{1}{4}(253 - j14.7)\Omega = (63.25 - j3.675)\Omega$$

reflexió koefficiens a közös betápon

$$\bar{r} = \frac{Z_{1e} - Z_{10}}{Z_{1e} + Z_{10}} = \frac{63.25 - j3.675 - 50}{63.25 - j3.675 + 50}$$

$$r = |\bar{r}| = 0.1215$$

állóhullám arány :

$$\sigma = \frac{1 + r}{1 - r} = \frac{1 + 0.1215}{1 - 0.1215} = 1.381$$

Az állóhullámarány definíciója : $\mathbf{r} = \frac{|U|_{max}}{|U|_{min}}$.

Feladat

Fejezzük ki a távvezeték hullámimpedanciáját és terjedési együtthatóját rövidzárási és üresjárású impedanciájával!

Alkalmazásként tekintsük az alábbi feladatot!

Egy $\ell = 20\text{km}$ hosszúságú távvezeték üresjárású és rövidzárási bemeneti impedanciája $f = 1\text{kHz}$ frekvencián $Z_u = 536 e^{-j89.74^\circ} \Omega$ illetve $Z_r = 169 e^{-j69.74^\circ} \Omega$. Számítsuk ki a távvezeték hullámparamétereit!

Megoldás

Bemeneti impedancia :

$$Z_{be} = Z_0 \frac{Z_2 + jZ_0 \tanh(\gamma\ell)}{Z_0 + jZ_2 \tanh(\gamma\ell)}$$

Speciális lezárások esetén a bemeneti ellenállás értéke : (Z_2 a távvezeték végén lévő lezárás)

$$Z_2 = 0(\text{rövidre zárt távvezeték}) : Z_{1,r} = Z_0 \tanh(\gamma\ell)$$

$$Z_2 = \infty(\text{nyitott végû vezeték}) : Z_{1,u} = \frac{Z_0}{\tanh(\gamma\ell)}$$

$$Z_0 \sqrt{Z_r \cdot Z_u}; \quad \text{illetve} \quad \tanh \gamma\ell = \sqrt{\frac{Z_r}{Z_u}}$$

A számpélda adatai :

$$\ell = 20\text{km}, f_0 = 1\text{kHz}, Z_u = 536 e^{-j89.74^\circ} \Omega, Z_r = 169e^{-j69.74^\circ} \Omega$$

$$Z_0 = 300e^{-j10^\circ} \Omega;$$

$$\gamma = \frac{1}{\ell} \cdot \operatorname{atanh} \sqrt{\frac{Z_r}{Z_u}} = 25.6 \cdot 10^{-6} \cdot e^{j51.6^\circ} \text{m}^{-1}$$

más módon :

$$K = \tanh(\gamma\ell) = \frac{e^{\gamma\ell} - e^{-\gamma\ell}}{e^{\gamma\ell} + e^{-\gamma\ell}}; 2\gamma\ell = \log \frac{1 - K}{1 + K}$$

Feladat

A mikrohullámú frekvenciatartományban nem lehet a szokásos módszerekkel impedanciát mérni. Az impedancia mérése azonban történhet állóhullámmérővel, amely műszer a híradástechnikában használatos legnagyobb frekvenciákra is kivitelezhető.

Az állóhullámmérő egy Z_0 hullámellenállású tápvonal, amelynek mentén feszültséget lehet mérni. A mérendő Z impedancia vagy közvetlenül az állóhullámmérőhöz csatlakozik, vagy egy szintén Z_0 hullámellenállású tápvonalon keresztül. Az impedancia meghatározásához két mérést végzünk. Először megmérjük terhelt állapotban a σ állóhullámarányt és megjelöljük egy feszültségminimum helyét.

Másodszor Z helyére rövidzárat helyezünk és megmérjük a feszültségminimum helyének Δ eltolódását. Ezen adatokból az ismeretlen Z impedancia kiszámítható.

Az ismeretlen impedancia értéke meghatározható, ha a reflexió koefficiens értéke ismert.

$$\mathbf{r} = r e^{j\vartheta}, \text{ ahol } r = \frac{\sigma - 1}{\sigma + 1}$$

A feszültség függése a helytől (távvezeték végén $x = 0$)

$$\begin{aligned} U(x) &= U^+ (e^{-j\beta x} + \mathbf{r} \cdot e^{j\beta x}) = U^+ (e^{-j\beta x} + r e^{j(\beta x + \vartheta)}) = \\ &= U^+ \left((1 - r) e^{-j\beta x} + r (e^{-j\beta x} + e^{j(\beta x + \vartheta)}) \right) = \\ &= U^+ \left[(1 - r) e^{-j\beta x} + r \left\{ e^{j\vartheta/2} e^{-j(\beta x + \vartheta/2)} + e^{j(\beta x + \vartheta/2)} \right\} \right] \end{aligned}$$

A feszültség időtől való függését is figyelembe véve

$$u(x, t) = U(x) e^{j\omega t} = U^+ \left[(1 - r) e^{j(\omega t - \beta x)} + 2r e^{j(\omega t + \vartheta/2)} \cos(\beta x + \vartheta/2) \right]$$

Az első tag egy haladóhullámot, a második egy állóhullámot ír le.

Feszültség minimum ott van ($x = x_1$), ahol az állóhullám értéke zérus :

$$\beta x_1 + \frac{\vartheta}{2} = n\pi + \frac{\pi}{2}; \quad \beta x_1 = n\pi + \frac{\pi}{2} - \frac{\vartheta}{2}$$

Rövidzárás esetén :

$$u(x, t) = -2jU^+ \sin(\beta x) e^{j\omega t}$$

állóhullám az $x = x_2$ helyen lesz

$$x_2 = n\pi$$

Így

$$\beta x_1 - \beta x_2 = \beta \Delta = \frac{\pi}{2} - \frac{\vartheta}{2}; \quad \vartheta = \pi - 2\beta \Delta$$

reflexió koefficiens értéke :

$$\mathbf{r} = \frac{\sigma - 1}{\sigma + 1} e^{j\vartheta} = -\frac{\sigma - 1}{\sigma + 1} e^{-j2\beta \Delta}$$

A keresett impedancia értéke :

$$Z = Z_0 \frac{1 + r}{1 - r} = Z_0 \frac{1 - \frac{\sigma - 1}{\sigma + 1} e^{-j2\beta \Delta}}{1 + \frac{\sigma - 1}{\sigma + 1} e^{-j2\beta \Delta}}$$

Feladat

Számítsuk ki, hogy $\ell = 30\text{cm}$ hosszúságú egyik végén rövidre zárt, másik végén nyitott tápvonal milyen frekvenciákon rezonáns ($\varepsilon_r = 1$).

Megoldás

A tápvonal rezonáns, ha a hossz a hullámhossz negyedének páratlan számú többszöröse

$$\ell = (2n + 1) \frac{\Lambda}{4}, \quad n = 0, 1, 2, \dots$$

$$\Lambda = \frac{4}{2n + 1} \ell$$

Rezonáns frekvencia

$$f = \frac{c}{\Lambda} = \frac{c}{\ell} \left(\frac{n}{2} + \frac{1}{4} \right)$$

$$f = \frac{3 \cdot 10^8}{0.3} \left(\frac{n}{2} + 0.25 \right) = (500n + 250) \text{MHz}$$

Ennek megoldásai : $f_0 = 250 \text{MHz}$, $f_1 = 750 \text{MHz}$, $f_2 = 1250 \text{MHz}$ és így tovább.