

# Az elektromágneses energia terjedése veszteséges közegben

DR. ZOMBORY LÁSZLÓ  
BME Elméleti Villamosságtan Tanszék



## ÖSSZEFOGLALÁS

A veszteséges közegekben az energia definíciója termodinamikai mennyiségként általában nem lehetséges. Ez problémát jelent az energiaterjedés vizsgálatában és különösen a terjedés sebességének meghatározásában. A közlemény eljárást ismertet, amely lokális tér-közeg kölcsönhatás feltételezésével hálózati modellel közelíti a polarizációs folyamatokat. A hálózati modellhez energia rendelhető, az energiasűrűség ismeretében pedig az energia terjedési sebessége meghatározható. Az így kapott terjedési sebesség határesetben az ismert tulajdonságokkal rendelkezik.

## Bevezetés

Az elektromágneses hullám által szállított energia  $v_e$  lokális terjedési sebessége az alábbi módon definiálható: (Brillouin [1]):

$$v_e = \frac{\mathbf{S}}{w} \quad (1)$$

ahol  $\mathbf{S} = \mathbf{E} \times \mathbf{H}$  a Poynting vektor és  $w$  az elektromágneses energia sűrűsége. Monokromatikus hullám esetén a sebesség átlagértékét definiálhatjuk

$$v_e = \frac{\tilde{\mathbf{S}}}{\tilde{w}} \quad (2)$$

ahol a  $\sim$  az időbeli átlagot jelöli, és

$$\tilde{\mathbf{S}} = \operatorname{Re} \frac{1}{2} \hat{\mathbf{E}} \times \hat{\mathbf{H}}^* \quad (3)$$

$\hat{\mathbf{E}}$  és  $\hat{\mathbf{H}}$  a komplex csúcserőket jelölik.

A fenti (2) definíció disszipációmentes esetben megegyezik a hullámcsomag terjedési sebességét leíró csoport sebességet.

$$v_e = v_g = \nabla_{\mathbf{k}} \omega_a \quad (4)$$

ahol  $\omega_a$  a diszperziós egyenlet megoldása és így a  $\mathbf{k}$  hullámvektor komponenseinek függvénye. [2, 3]. A (4) egyenlőség (2) figyelembevételével implikálja az energia

$$\tilde{w} = \frac{1}{4} \left( \frac{d}{d\omega} (\omega \epsilon) |\hat{\mathbf{E}}|^2 + \frac{d}{d\omega} (\omega \mu) |\hat{\mathbf{H}}|^2 \right) \quad (5)$$

alakú kifejezését [3, 4].

Ez a kifejezés azonban csak nem-disszipatív esetben — az ún. átlátszósági tartományban — érvényes. Erős disszipáció esetén a kifejezés negatív is lehet — ami nyilvánvaló fizikai képtelenség. Sajnos, ugyanebben az esetben a (4) egyen-

## DR. ZOMBORY LÁSZLÓ

a BME Elméleti Villamosságtan Tanszékének docense. 1965-ben végzett a BME Villamosmérnöki Kar híradástechnika szakán. 1969-ben Sub auspiciis kúintetéssel doktorált. 1974-ben védte meg kandidátusi értekezését. Hosszabb ideig dolgozott a SZUTA A. F. Ioffe Műszaki Fizikai Intézetében, a Polytechnic Institute of New-York-ban és a Stanford

University-n. A HTE BME Villamoskari Csoportjának titkára, a HTE Elektrolizálási Bizottság elnöke, az URSI Magyar Nemzeti Bizottságának titkára. 1985-ben Pótlák-Virág díjat kapott.

Fő kutatási területei: terek hálózati modelljei, felvezető eszközök technológiájának és működésének térbeli modelljei. Egy szakcikk és konferenciabeszámoló szerzője, ill. társszerzője.

lőség is elveszíti fizikai tartalmát, a csoportsebesség például felülmúlhatja a vákuumban mért fénysebességet [2, 6].

Célszerű tehát visszatérni az eredeti (2) definícióhoz és kísérletet tenni az energia fizikailag interpretálható definíciójára. Egy ilyen interpretáció természetesen figyelembe kell vegye a közeg polarizációjának mechanizmusát.

## 1. A permittivitás frekvenciafüggése

A továbbiakban csak a permittivitással foglalkozunk. A permeabilitásra hasonló megfontolásokat tehetünk, de a permeabilitás növekvő frekvencia esetén viszonylag hamar elveszíti fizikai értelmét [7].

Lokális tér-közeg kölcsönhatást feltételezve a közeg részecskéinek mozgását csak az időtől függő közönséges differenciálegyenlet írja le. Ennek alakja gázokban [8] ( $\mathbf{E}||\mathbf{r}$ )

$$m\ddot{r} + m\dot{r} + m\omega_0^2 r = qE \quad (6)$$

Ebből szinuszos gerjesztés esetén a kitérés amplitúdója

$$\hat{r} = \frac{q/m}{(\omega_0^2 - \omega^2) + j\delta\omega} \hat{E} \quad (7)$$

ahonnan minden egyes töltött részecske

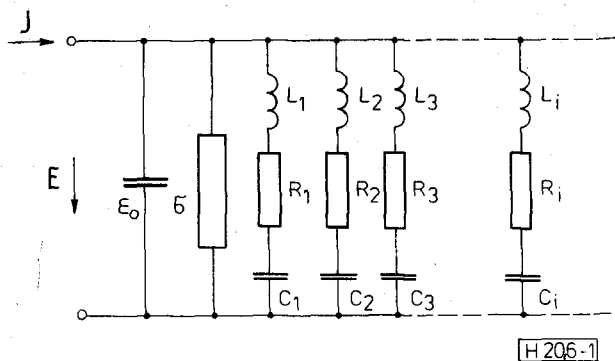
$$\hat{p} = q\hat{r} = \frac{q^2 m}{(\omega_0^2 - \omega^2) + j\delta\omega} \hat{E} \quad (8)$$

járulékot ad az eredő polarizációhoz.

Ezzel  $N$  részecskesűrűség esetén

$$\hat{\mathbf{P}} = \frac{Nq^2/m}{(\omega_0^2 - \omega^2) + j\delta\omega} \hat{\mathbf{E}} = \epsilon_0 \chi(j\omega) \hat{\mathbf{E}} \quad (9)$$

Beérkezett: 1986. V. 5. (H)



1. ábra. A permittivitás helyettesítő áramköre

azaz a komplex szuszceptibilitás

$$\kappa(j\omega) = \frac{Nq^2/\varepsilon_0 m}{(\omega_0^2 - \omega^2) + j\delta\omega} \quad (10)$$

Értelemszerűen  $n$  különböző és kölcsön nem ható részecskefajta esetén

$$\kappa(j\omega) = \frac{1}{\varepsilon_0} \sum_{i=1}^n \frac{N_i q_i^2 / m_i}{(\omega_i^2 - \omega^2) + j\delta_i \omega} \quad (11)$$

A (11) szuszceptibilitás passzív hálózattal realizálható impedanciára vezet, hiszen a

$$\mathbf{J} = \mathbf{Y}(j\omega)\mathbf{E} \quad (12)$$

összefüggésből (a konduktív áramot is figyelembe véve) a hosszegységre eső admittancia

$$\begin{aligned} Y(j\omega) &= \sigma + j\omega\varepsilon_0(1 + \kappa) = \\ &= \sigma + j\omega\varepsilon_0 + \sum_{i=1}^n \frac{j\omega N_i q_i^2 / m_i}{\omega_i^2 - \omega^2 + j\delta_i \omega} \end{aligned} \quad (13)$$

Az admittancia az 1. ábrán látható.

A rezgőkörök elemei és (13) paraméterei közötti összefüggés

$$\frac{1}{L_i} = \frac{N_i q_i^2}{m_i}; \quad \frac{R_i}{L_i} = \delta_i; \quad \frac{1}{L_i C_i} = \omega_i^2 \quad (14)$$

Könnyen meg lehet győződni arról, hogy az így kapott mennyiségek dimenziója hosszegységre vonatkoztatott admittanciáknak felel meg. Ilyen módon az áramkör „feszültségét” a térerősség abszolút értékének megfelelően, az áramkör energiataralma és disszipációja egyaránt fajlagos (térfogategységre eső) érték lesz.

Az így kapott szuszceptibilitás olyan modell kialakítását teszi lehetővé, amely a polarizációs jelenségeket veszteséges rezgőkörökkel közelíti.

## 2. A disszipatív közeg permittivitásának közelítése

A disszipatív közeg permittivitása

$$\varepsilon = \varepsilon' - j\varepsilon'' = \varepsilon_0(1 + \kappa) = \varepsilon_0(1 + \kappa' - j\kappa'') \quad (15)$$

alakba írható, ahol tehát

$$\varepsilon'(\omega) = \varepsilon_0(1 + \kappa'(\omega))$$

$$\varepsilon''(\omega) = \varepsilon_0 \kappa''(\omega)$$

Adott frekvencián a disszipált teljesítmény

$$P_{\text{dissz}} = \frac{\omega}{2} \varepsilon_0 \kappa'' | \hat{\mathbf{E}} |^2$$

alakban írható, ahonnan

$$\kappa'' \geq 0 \text{ és } \int_0^\infty \kappa''(\omega) d\omega < \infty \quad (16)$$

következik.

A szuszceptibilitás valós és képzetes része között fennállnak a Kramers—Krönig relációk [9].  $\sigma$  elhanyagolásával ezek

$$\kappa'(\omega) = \frac{2}{\pi} P \int_0^\infty \frac{\lambda \kappa''(\lambda)}{\lambda^2 - \omega^2} d\lambda \quad (17a)$$

$$\kappa''(\omega) = -\frac{2\omega}{\pi} P \int_0^\infty \frac{\kappa'(\lambda)}{\lambda^2 - \omega^2} d\lambda \quad (17b)$$

Ha  $\kappa''(\omega)$  adott, (17a) egyértelműen meghatározza  $\kappa'$ -t, míg ellenkező irányban (16) érvényessége nem feltétlenül biztosított. Ezért az alábbiakban  $\kappa''(\omega)$  approximációjára javasolunk eljárást.

*Először:* meghatározzuk a zérus frekvenciához tartozó disszipációt. Ha ez nem zérus,  $Y(0) = \sigma$ . Hasonlóan leválasztjuk a szuszceptibilitásról a vákuum terének energiáját reprezentáló  $\varepsilon_0$ -t (1. ábra).

*Másodszor:* a maradék szuszceptibilitásra (16) és  $\kappa''(0) = 0$  igaz. Ugyanezekkel a tulajdonságokkal rendelkezik a soros veszteséges rezgőkörök (13) admittanciájából származó  $\kappa_a(j\omega)$  is:

$$\kappa'_a(\omega) = \sum_{i=1}^n \frac{1}{L_i} \frac{\omega_i^2 - \omega^2}{(\omega_i^2 - \omega^2)^2 + \delta_i^2 \omega^2} \quad (18a)$$

$$\kappa''_a(\omega) = \sum_{i=1}^n \frac{1}{L_i} \frac{\delta_i \omega}{(\omega_i^2 - \omega^2)^2 + \delta_i^2 \omega^2} \quad (18b)$$

A koncentrált paraméterű passzív admittancia valós és képzetes része között fennálló Bode-formulák [10] ekvivalensek (17)-tel, ezért elegendő a szuszceptibilitás képzetes részét approximálni. Legkisebb négyzetes hibával történő approximáció esetén a valós és képzetes rész hibája azonos lesz. A bizonyítás azon a tételre alapul, hogy belépő függvény Fourier transzformáltjának valós és képzetes része között fennáll a

$$\int_0^\infty [Re F(j\omega)]^2 d\omega = \int_0^\infty [Im F(j\omega)]^2 d\omega \quad (19)$$

egyenlőség, ha a függvény (és így transzformáltja) négyzetesen integrálható [11]. A feltételek a (15) és (18) formulákban szereplő szuszceptibilitásokra egyaránt teljesülnek, érvényesek tehát a különbségükre is, azaz a közelítés négyzetes hibája

$$\begin{aligned} D(\kappa'', \kappa'_a) &= \int_0^\infty [\kappa''(\omega) - \kappa''_a(\omega)]^2 d\omega = \\ &= \int_0^\infty [\kappa'(\omega) - \kappa'_a(\omega)]^2 d\omega \end{aligned} \quad (20)$$

a valós és a képzetes részre azonos.

*Harmadszor:* minimalizáljuk a négyzetes eltérést az  $1/L_i$ ,  $\delta_i$  és  $\omega_i^2$  értékek alkalmas megválasztásával, azaz keressük

$$\min_{\frac{1}{L_i}, \delta_i, \omega_i^2} f \quad (21)$$

értékét, ahol

$$f\left(\frac{1}{L_i}, \delta_i, \omega_i^2\right) = \int_0^\infty \left[ \kappa''(\omega) - \kappa_a''\left(\omega; \frac{1}{L_i}, \delta_i, \omega_i^2\right) \right]^2 d\omega,$$

az alábbi mellékfeltételekkel

$$\frac{1}{L_i} > 0; \delta_i > 0; \omega_i^2 > 0, \quad (22)$$

amivel a fizikai realizálhatóságot (pozitív elemértékek) biztosítjuk.

A nemlineáris programozás Kuhn—Tucker tétele értelmében [12] a (22) feltételek mellett

$$\frac{1}{L_i} \frac{\partial f}{\partial \left(\frac{1}{L_i}\right)} = 0; \delta_i \frac{\partial f}{\partial \delta_i} = 0; \omega_i^2 \frac{\partial f}{\partial (\omega_i^2)} = 0 \quad (23)$$

kell teljesülnön  $f$  stacionárius pontjában. (22) értelmében ezek a feltétel nélküli szélsőértékek léte-

és így

$$\tilde{w} = \frac{1}{4} \varepsilon_0 |\hat{\mathbf{E}}|^2 + \sum_{i=1}^n \tilde{w}_i + \frac{1}{4} \varepsilon_0 \sqrt{(1+\kappa')^2 + (\kappa'')^2} |\hat{\mathbf{E}}|^2 \quad (26)$$

Másrészt a Poynting-vektor (3) alapján

$$\begin{aligned} \tilde{S} &= \frac{1}{2} \operatorname{Re} |\hat{\mathbf{E}}| |\hat{\mathbf{H}}|^* = \frac{1}{2} \operatorname{Re} \sqrt{\frac{\varepsilon_0}{\mu_0}} |\hat{\mathbf{E}}|^2 \sqrt{(1+\kappa') + j\kappa''} = \\ &= \frac{1}{2} \sqrt{\frac{\varepsilon_0}{\mu_0}} |\hat{\mathbf{E}}|^2 \frac{\sqrt{1+\kappa' + \sqrt{(1+\kappa')^2 + (\kappa'')^2}}}{\sqrt{2}} \end{aligned} \quad (27)$$

(26) és (27) felhasználásával

$$\begin{aligned} v_e &= \frac{\tilde{S}}{\tilde{w}} = \frac{\frac{1}{2} \sqrt{\frac{\varepsilon_0}{\mu_0}} |\hat{\mathbf{E}}|^2 \frac{\sqrt{1+\kappa' + \sqrt{(1+\kappa')^2 + (\kappa'')^2}}}{\sqrt{2}}}{\frac{1}{4} \varepsilon_0 |\hat{\mathbf{E}}|^2 + \sum_{i=1}^n \tilde{w}_i + \frac{1}{4} \varepsilon_0 |\hat{\mathbf{E}}|^2 + \frac{1}{4} \varepsilon_0 |\hat{\mathbf{E}}|^2 \sqrt{(1+\kappa')^2 + (\kappa'')^2} - i} \\ &\leq \frac{1}{\sqrt{\mu_0 \varepsilon_0}} \frac{\sqrt{1+\kappa' + \sqrt{(1+\kappa')^2 + (\kappa'')^2}}}{\sqrt{2} \left( 1 + \frac{1}{2} [\sqrt{(1+\kappa')^2 + (\kappa'')^2} - 1] \right)} = \frac{1}{\sqrt{\mu_0 \varepsilon_0}} K \end{aligned} \quad (28)$$

mivel  $\sum_{i=1}^n \tilde{w}_i \geq 0$  értékét a nevezőben elhagytuk, (28)-ból némi számolással

$$K^2 = \frac{i + \kappa' + \sqrt{(i + \kappa')^2 + (\kappa'')^2}}{i + \kappa' + \sqrt{(i + \kappa')^2 + (\kappa'')^2} + \frac{(\kappa')^2 + (\kappa'')^2}{2}} \leq 1$$

zésének a feltételével egyeznek meg. (21) pozitív definit karaktere következtében léteznie kell globális minimumának. Ez a keresett megoldás.

### 3. A tárolt energia és az energiaterjedés sebessége

A szuszceptibilitás vázolt közelítése olyan hálózathoz vezet, amelyben az energia értelmezhető, és így (2) kiértékelhető. Esetünkben

$$\tilde{w} = \frac{1}{4} \varepsilon_0 |\hat{\mathbf{E}}|^2 + \sum_{i=1}^n \tilde{w}_i + \frac{1}{4} \mu_0 |\hat{\mathbf{H}}|^2 \quad (24)$$

ahol  $\tilde{w}_i$  az  $i$ -edik soros rezgőkörben tárolt energia. Miután mindent célszerű az elektromos térerősséggel kifejezni, szükségünk van a hullámimpedanciára.

$$Z_0 = \frac{|\hat{\mathbf{E}}|}{|\hat{\mathbf{H}}|} = \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} = \sqrt{\frac{\mu_0}{\varepsilon_0(1+\kappa' - j\kappa'')}} \quad (25)$$

ahol  $1 + \kappa' > 0$ ;  $\kappa'' \geq 0$

Ezzel

$$\begin{aligned} |\hat{\mathbf{H}}|^* &= \sqrt{\frac{\varepsilon_0}{\mu_0}} \sqrt{(1+\kappa') + j\kappa''} |\hat{\mathbf{E}}|^* \\ -\frac{1}{4} \mu_0 |\hat{\mathbf{H}}|^2 &= \frac{1}{4} \varepsilon_0 \sqrt{(1+\kappa')^2 + (\kappa'')^2} |\hat{\mathbf{E}}|^2 \end{aligned}$$

és így

$$v_e = \frac{1}{\sqrt{\mu_0 \epsilon_0}} = C$$

Könnyű belátni, hogy  $v_e \rightarrow C$   $\omega \rightarrow \infty$  esetén, másrészt az energia (24) kifejezése egybeesik (5)-tel és így (28) és (4) azonos eredményre vezet (más szóval: az energiaterjedés így definiált sebessége megegyezik a csoportsebességgel) ha  $\delta_i \rightarrow 0$ .

### Összegezés

Az elektromágneses hullám energia- és dissziációsűrűségének egy lehetséges közelítő leírását adja a cikk. A polarizáció jelenségét veszteséges rezgőkörök (fizikai terminológiával: oszcillátorok) modellezik. A rezgőkörök paramétereinek meghatározására szolgáló optimalizációs eljárás növekvő elemszám esetén csökkenti az approximáció négyzetes hibáját (ennek bizonyítását máshol publikálom), így az approximáció hibája egy nem-negatív határértékhez tart. A közelítő modellből meghatározható energiaterjedési sebesség valamennyi tulajdonsága megegyezik az előzetesen várttal.

### IRODALOM

- [1] Brillouin, L.: Propagation des ondes électromagnétiques dans les milieux matériels. Congrès. Int. d'Électricité, vol. II. Paris, 1932. pp. 739—788.
- [2] Wainstein, L. A.: Propagation of quasi-monochromatic plane waves in absorbing and amplifying media. Proc. 6th. MICROCOLL, vol. III. Budapest, 1974. pp. 429—435.
- [3] Felsen, L. B., Marcuvitz, N.: Radiation and Scattering of Waves. Prentice Hall, Englewood Cliffs, N. J. 1973. Sec. 1.5.
- [4] Landau, L. D., Lifšic, E. M.: Folytonos közegek elektrodinamikája, Tankönyvkiadó, Budapest, 1986. 80. §.
- [5] Vajnsztejn, L. A.: Elektromagnitnütie volnű. Szov. Radio. Moszkva, 1957. 49. §.
- [6] Vajnsztejn, L. A.: id. mű. 51. §.
- [7] Landau, L. D., Lifšic, E. M.: id. mű. 79. §.
- [8] Feynman, R. P., Leighton, B. B., Sands, M.: Mai fizika. vol. 7. Műszaki Könyvkiadó, Budapest, 1970. 84. 1. szakasz.
- [9] Landau, L. D., Lifšic, E. M.: id. mű. 82. §.
- [10] Géher K.: Lineáris hálózatok. Műszaki Könyvkiadó, Budapest, 1972. p. 163.
- [11] Papoulis, A.: The Fourier-integral and Its Applications. McGraw Hill, N. Y. 1962. Ch. 10.
- [12] Wismer, D. A., Chattergy, R.: Introduction to Nonlinear Optimization. North Holland, N. Y. 1978. Ch. 4.

# ORION

# mini-hifi

## SE 1025 sztereó erősítő

— Tapfeszültség: 220 V 50 Hz	— Bemerozerkenysegok es impedanciak phono 2 mV/47 kOhm	nagyszintu bemenetek 200 mV/220 kOhm
— Maximalis teljesitmenyfelvetel: kb. 100 W	— Hangszinszabalyozok hatasossaga	mely (20 Hz) 12 dB
— Szinuszos kimeneti teljesitmeny 2x20 W/8 Ohm	— Csatlakozok	magas (20 kHz) 12 dB
— Impulzusteljesitmeny 2x25 W/8 Ohm	DIN szabvanyu bemeneti es hangszoro	
— Teljesitmeny-savszeszesség 10 Hz - 30 kHz	csatlakozozaljzatok 6.3 mm-es sztereo	
— Jel/zajviszony IEC „A” szurovel: phono 64 dB	jack fejhallgato csatlakozozaljzat	
nagyszintu bemenetek 85 dB	— Meretek	280x56x225 mm
— Harmonikus torzitas nevegese kimeneteljesitmenyvel: 1 kHz 0.1°		
— Athallascsillapitas a sztereo csatornak kozott 56 dB		