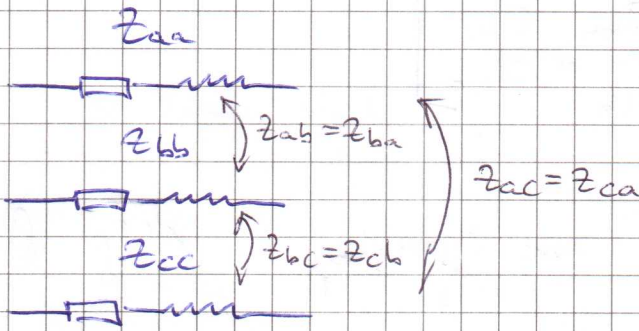


Fázis - sorrendi impedancia (Aszimmetria téveszt)



Az egyes impedanciát

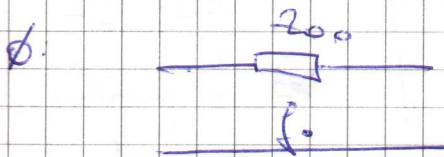
- egyenlőt → Aszim. téveszt
- nem egyenlőt → aszim. tévesztél.

† fázisra felbont egyenlőtlen a mért két fázisra felbont egyenlőtlen nempárhuzamos és benne vannak.

A kölcsönös impedanciákat ne kelljen kezelni, így az-  
ként a "hővellető" képre:



f0 ez a földet  
representálja



Az egyes hálózatal  
Z0-tól  
- nincs ártalom, ha  
Aszim. hálózat →  
→ Z0-ban egyfázisú,  
átdolgozott háló-  
zat

A csatolás megletéhez:

$$[Z_{ff}] = \begin{bmatrix} Z_{aa} & Z_{ab} & Z_{ac} \\ Z_{ba} & Z_{bb} & Z_{bc} \\ Z_{ca} & Z_{cb} & Z_{cc} \end{bmatrix}$$

fázisimpedancia-  
matrix

(fázisimp. rendszert) - azaz egy  $U_{ff}$  -  $\Delta U_{ff}$  fázisfeszültség - esés:

$$\Delta U_{ff} = [Z]_{ff} \cdot \bar{I}_f, \text{ ahol}$$

$$\bar{I}_f = \begin{bmatrix} I_a \\ I_b \\ I_c \end{bmatrix}$$

0 A b p o c k t s  
r o z .

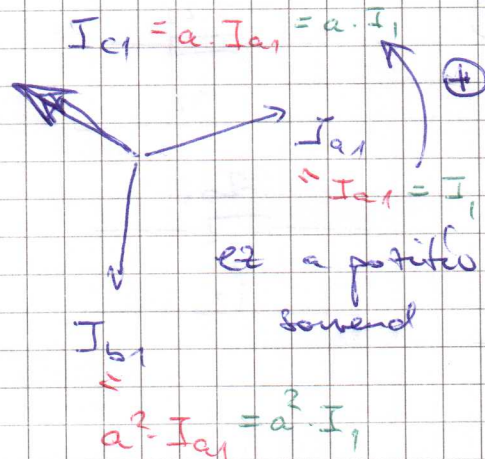
$$\Delta U_{ff} = \begin{bmatrix} \Delta U_a \\ \Delta U_b \\ \Delta U_c \end{bmatrix}$$

ebbe át átalakítani  
a szimmetrikus öre-  
szökvöl.

Felhasználni a transformációs mátrixot:

$$[T] = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & a^2 & a \\ 1 & a & a^2 \end{bmatrix}$$

az  $I_1$   
leténi



ebből tudjuk az  $1, a, a^2$ -eket leírani  
(neve forog)

amiből:

$$I_f = [T] I_s$$

↑  
főáramnyitójel



személti áramnyitójel:

$$I_s = \begin{bmatrix} I_0 \\ I_1 \\ I_2 \end{bmatrix}$$

Az  $I_1$  a pozitív személti áramnyitójel  
személti áramnyitójel: mindkét áram  
főáramnyitójel:  $I_{a1} = I_1$

$$I_{b1} = a^2 I_1$$

$$I_{c1} = a I_1$$

Az  $I_f$ -et helyettesítve

$$\Delta U_f = Z_{ff} \cdot I_f \text{ egyenletbe:}$$

$$\Delta U_f = [Z_{ff}] [T] I_s$$

először ezt a három elemű  $3 \times 3$ -as mátrixot kapunk. Legyen ez a  $[Z]$   $I_s$   
a főáram- és személti áramnyitójel között  
kapcsolatot teremtő impedancia-mátrix.

$$\Delta U_f = [Z]_{fs} \cdot I_s$$

↑  
ezt a három impedanciát számít meg  
pl. NAT képletel impedanciákkal.  
(a négy főáramnyitójel impedanciája  
feltételek látelemével személti-  
látelemével).

A kiegészítő egyenletet tovább alakítva ( $T^{-1}$ -gel  
 szorozva balról):

$$\Delta \bar{U}_S = [T]^{-1} \cdot [Z_{gl}] \cdot [T] \cdot \bar{I}_S$$

↑ az az összefüggés a három, öntekésű fémh-  
 tétel és a három közötti összefüggést adja  
 meg.  
 ↓ a pozitív sávmenti áram által létre-  
 hozott zérus sávmenti fémh-tétel  
 mutatja meg.

$$Z_{SS} = \begin{bmatrix} Z_{00} & Z_{01} & Z_{02} \\ Z_{10} & Z_{11} & Z_{12} \\ Z_{20} & Z_{21} & Z_{22} \end{bmatrix}$$

vaegyis

$$Z_{SS} = [T]^{-1} \cdot [Z_{gl}] \cdot [T]$$

$$\Delta \bar{U}_S = [Z_{SS}] \cdot \bar{I}_S$$

A 3 sávmenti hálóból akkor lesz egyenlet, ha  
 a  $[Z_{SS}]$ -ben van - főátlóban lévő tagok nem  
 $\phi$ -k. (= diagonális mátrix)

pl.:  $Z_{00}$ : a zérus sávmenti áram által okozott zérus,  
 sávmenti fémh-tétel.

~~A fémimpedancia mátrix~~

Szimmetria → milyen lehet a fémimpedancia - mátrix, hogy  
 szimmetrikus legyen

1,

$$Z_{gl} = \begin{bmatrix} z_0 & z_k & z_k \\ z_k & z_0 & z_k \\ z_k & z_k & z_0 \end{bmatrix}$$

← Az önterimpedanciák  
egyenlők  
+

~ kölcsönös terimpedanciák is egyenlők.

Egy szabályos  $\Delta$ -ba  
rendezett fűzőzetel (vadászetel nélkül)  
ilyen  $\rightarrow$  teljesen szimmetrikus rendszer

$$Z_{ss} = \begin{bmatrix} z_0 + 2z_k & 0 & 0 \\ 0 & z_0 - z_k & 0 \\ 0 & 0 & z_0 - z_k \end{bmatrix}$$

↑  $z_{11} = z_{22}$  és teljesül  
ilyenkor

2, Csillós fázisimpedancia - utx.

$Z_{gk}$   $z_0$   $z_n$   $z_n$   $z_n$   
↑ emelkedő hálózati csatlakozás felől  
↑ utx sorait

↑  $z_n$   $z_n$   $z_n$   
↑ kettős kölcsönös impedancia van.

ilyenkor

$$Z_{gl} = \begin{bmatrix} z_0 & z_n & z_n \\ z_n & z_0 & z_n \\ z_n & z_n & z_0 \end{bmatrix}$$

← párossal

← többletel

← feltehető

Az így kapott mátrix nem szimmetrikus, de cirkuláris.

Ha a transzformációs mátrixoknál ezt végigvisszatartjuk, akkor kapjuk, hogy

$$Z_{SS} = \begin{bmatrix} z_{00} + z_{m1} + z_n & 0 & 0 \\ 0 & z_{00} + a^2 z_m + a z_n & 0 \\ 0 & 0 & z_{00} + a z_m + a^2 z_n \end{bmatrix}$$

A cirkuláris mátrixok is diagonalizálhatóak, azaz  
 → a három sorrendi mátrixot fűzve egymás  
 fölé.

$z_{m1} \neq z_{22}$ , esetleg  $z_m = z_n$ , de akkor pedig  
 éppen szimmetrikus eredet volna.

Cirkuláris mátrixok felépítésének van. ( $z_{22} = \frac{z_{m1}}{5}$   
 felépítését).

3, szimmetrikus, de nem cirkuláris eset

Vannak egy  $z_0$

egy  $z_{ab} = z_{ba} = z_m$

egy  $z_{bc} = z_{cb} = z_n$

egy  $z_{ac} = z_{ca} = z_p$

$$\rightarrow Z_{SP} = \begin{bmatrix} z_0 & z_m & z_p \\ z_m & z_0 & z_n \\ z_p & z_n & z_0 \end{bmatrix}$$

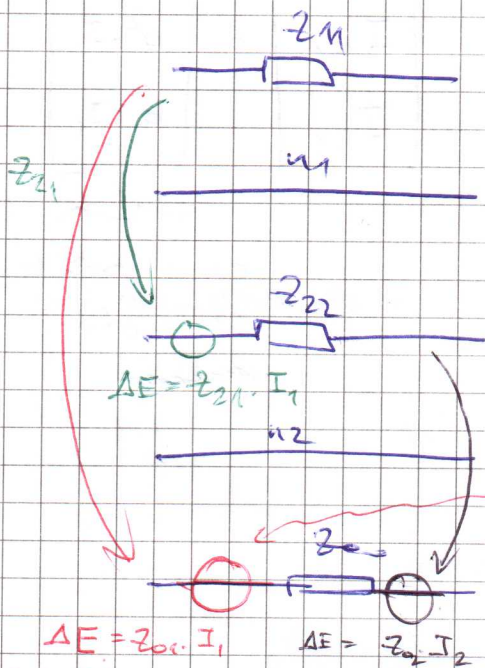
Erst Stromformeln:

$$[Z_{ss}] = \begin{bmatrix} Z_{00} & Z_{01} & Z_{02} \\ Z_{10} & Z_{11} & Z_{12} \\ Z_{20} & Z_{21} & Z_{22} \end{bmatrix}$$

és  $Z_{01} \neq Z_{10}$ , fizikai tartalom is van:

pl.  $Z_{02}$ : ha van negatív sorrendű áram, akkor negatív sorrendű feszültségért lehet létre.

Ebben az esetben:



$Z_{21}$ : az 1-es hálózat által a 2-esben okozott feszültségérés

ez feszültségvesztést megjelöl, mivel sorrendű feszültség (beindulás)

induktív  
destruktív hatás erős

A pozitív sorrendű hálózatban történik - teljesítményvesztés, így ezen hálózaton lehet is ezal jelenlét:  $Z_{01} \cdot I_1$ ,  $Z_{21} \cdot I_1$

↑ elrontás - feszültség - áramvesztés.

A pozitív szimmetriájú, Antiszimmetrikus impedancia-rendszert  
pozitív szimmetriájú hálózati impedanciája

Állításom: a fázisimpedancia-rendszer:

$$Z_{ff} = \begin{bmatrix} Z_{aa} & Z_{ab} & Z_{ac} \\ Z_{ba} & Z_{bb} & Z_{bc} \\ Z_{ca} & Z_{cb} & Z_{cc} \end{bmatrix}$$

felültegrés, de pozitív szimmetriájú hálózat:

↓  
 ez azt jelenti, hogy

$$I_{f1} = \begin{bmatrix} I_{a1} \\ I_{b1} \\ I_{c1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} I_1 \\ a^2 \cdot I_1 \\ a \cdot I_1 \end{bmatrix}$$

ez a pozitív szimmetriás ~~rendszer~~

$$\Delta U_{ff} = \begin{bmatrix} Z_{aa} & Z_{ab} & Z_{ac} \\ Z_{ba} & Z_{bb} & Z_{bc} \\ Z_{ca} & Z_{cb} & Z_{cc} \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} I_1 \\ a^2 I_1 \\ a I_1 \end{bmatrix}$$

olyan fázisok, amik a pozitív szimmetriájú áramok okoznak.

Érdekességként felírva:

$$\Delta U_{a1} = Z_{aa} I_1 + Z_{ab} \cdot a^2 I_1 + Z_{ac} \cdot a \cdot I_1$$

$$\Delta U_{b1} = Z_{ba} \cdot I_1 + Z_{bb} \cdot a^2 I_1 + Z_{bc} \cdot a \cdot I_1$$

$$\Delta U_{c1} = Z_{ca} \cdot I_1 + Z_{cb} \cdot a^2 I_1 + Z_{cc} \cdot a \cdot I_1$$

← az a-fázisban létrejövő felültegrés



$I_1$ -gyel osztva:

~~$\frac{\Delta U_{a1}}{I_1} =$~~

$\frac{\Delta U_{a1}}{I_1}$        $\frac{\Delta U_{b1}}{I_1}$

$$\begin{bmatrix} \Delta U_{a1} \\ \Delta U_{b1} \\ \Delta U_{c1} \end{bmatrix} = \underbrace{\begin{bmatrix} z_{ca} + z_{cb} \cdot a^2 + z_{cc} \cdot a \\ z_{ba} + z_{bb} \cdot a^2 + z_{bc} \cdot a \\ z_{ca} + z_{cb} \cdot a^2 + z_{cc} \cdot a \end{bmatrix}}_{Z_{f1, a1}} \cdot \begin{bmatrix} I_1 \\ I_1 \\ I_1 \end{bmatrix}$$

↑  
fázisfüggőség - érvelés

$Z_{f1, a1}$   
a pozitív sorozatbeli  
munkai impedancia,  
ha referenciával  
mindenkori - pozitív  
sorozatú áramot tekintünk

↑  
 $I_1 = I_{a1}$   
is lehet  
kise

En  $Z_{f1}$  - jellegű utx.

Ha bevezetjük a  $\Delta U_{f1} = [Z]_{f1} \cdot I_{f1}$  egyenletbe

$[Z]_{f1, a1}$

$[Z]_{f1}$  a, saját fázis, akkor az előbbi lehet:

$\Delta U_{a1} = \cancel{(z_{ca} + z_{cb} + z_{cc})} z_{f1} (z_{ca} + a^2 z_{cb} + a z_{cc}) I_1$

$\Delta U_{b1} = (z_{bb} + a \cdot z_{ba} + a^2 \cdot z_{bc}) \cdot a^2 \cdot I_1$

$\Delta U_{c1} = (z_{cc} + a^2 z_{ca} + a z_{cb}) \cdot a \cdot I_1$

← a b-fázis  
zire nem  
áttérve  
vanak b-fázis  
az  $a^2 I_1$ -  
el kéne



↑  
 sagat simpedancie      Zolomni impedancie

wisch  
 I<sub>1</sub>      Z<sub>an</sub> =  $\frac{\Delta U_{an}}{I_{a1}} = Z_{aa} + a^2 Z_{ab} + a Z_{ac}$   
 de I<sub>an</sub> = I<sub>1</sub>

Z<sub>bn</sub> =  $\frac{\Delta U_{bn}}{I_{bn}} = \frac{\Delta U_{bn}}{a^2 \cdot I_1} = Z_{bb} + a Z_{ba} + a^2 Z_{bc}$

Z<sub>cn</sub> =  $\frac{\Delta U_{cn}}{I_{cn}} = \frac{\Delta U_{cn}}{a \cdot I_1} = Z_{cc} + a^2 Z_{ca} + a \cdot Z_{cb}$

↑  
 ebbot et impedanciebot li tudjel fejzai, hogn -  
 kiam potilo sorrendu erandol kea nemben uip -  
 nel kersel et impedancie.

Telhet:

⊕ sorrendu erandol nemben ⊕ sorrendu impedancia

Z<sub>11</sub> =  $\frac{\frac{1}{3} (\Delta U_{an} + \Delta U_{bn} + \Delta U_{cn})}{I_1} = \frac{\Delta U_{11}}{I_1}$

↑  
 I<sub>1</sub> hore a letre uindes pilet, hgn uindes erandol orbul

⊕ H: letre uindes oled et plet-elembeni

Z<sub>01</sub> =  $\frac{\frac{1}{3} (\Delta U_{an} + \Delta U_{bn} + \Delta U_{cn})}{I_1} = \Delta U_{01}$

Z<sub>21</sub> =  $\frac{\frac{1}{3} (\Delta U_{an} + a^2 \Delta U_{bn} + a \Delta U_{cn})}{I_1} = \Delta U_{21} \cdot a^2$  - uagn -  
 tiv sorrendu fe -  
 multegres, amit  
 a ⊕ sorrendu hore  
 letre

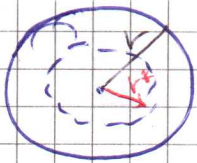
# Vezetők

1)



törvényszerű  
(csak az, amelyikben nincs hurok)

A belső impedanciáját akkor megadjuk,  
egy exponenciális törvényszerűséggel helyettesítjük:



$r^* = r \cdot e^{-\frac{\mu r}{4}}$  (geometric mean radius)  
reduktált sugár

↑ belső induktivitás szempontjából

$$\mathcal{N} = L_b \cdot I$$

↑  
belső ind.

↑  
vezeték teljes árama

Levezetés nélkül:  $r^* = r \cdot e^{-\frac{\mu r}{4}}$

↑  
allor igaz, ha az  
áramkörben ellendleges  
vezeték van (a belső indukciós  
mennyiség elhanyagolható a vezeték  
levegőjéhez képest)

↑  
ha  $\mu_r = 1$ , vagyis nem ferromágneses,  
akkor

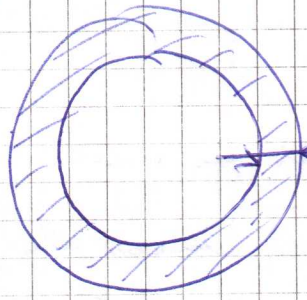
$$r^* = r \cdot e^{-\frac{1}{4}} = 0,7789 r$$

↑  
Exponenciális sugár: az  $r^*$  és  $r$  közötti különbség  
a mágneses tér ugyanaz, mint  $r$  esetén

↑  
hiszfrekvenciára (50 Hz ill. harmonikusai is) igaz.

A belső impedanciát nehéz meghatározni (pl. egy  
varrási szimuláció).

nagy frekvencián - ábrakészítési egyre erősöd



$f = 1 \text{ MHz}$  esetén már nagyon kicsi a  $\delta$ .

$\delta$ : behatolási mélység

$$\delta = \sqrt{\frac{2}{\omega \mu \sigma}}$$

Az áramerősség csak a  $\delta$  mélységig diffundál, azaz

$$A = \delta \cdot 2\pi \cdot r$$

$$\text{igen } R = \rho \cdot \frac{l}{A}$$

és a belső impedanciát:

$$Z_b = R_b + j \cdot X_b =$$

$$= |Z_b| \angle 45^\circ$$

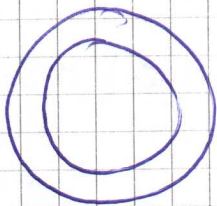
$\leftarrow$   $Z_b$  -hez tartozó  $\varphi = 45^\circ$

$\uparrow$  ehhez a  $45^\circ$  - hoz tartozik.

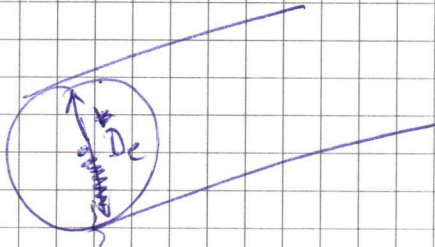
• frekv. növekedés,

A fémön vezetőből igen kevés áram.

2,



3, Földvezeték helyettesítése (Carson - Clem)



$R = 0,00095 \cdot f \left[ \frac{\Omega}{\text{mm}} \right]$  a nő ellenálló  
ellenálló

$D_e = 0,59 \cdot \sqrt{\frac{R}{f}}$  a nő sugara

↑  
ahol  $[R] = \Omega \text{m}$

föld erevény  $f \approx 20 - 50 \Omega \text{m}$

Magnaröntgen,  
de pl. Szandorvételben

ha pl  $f = 50 \Omega \text{m}$ ,

2000 - 10000  $\Omega \text{m}$ .

ahol  $D_e = 0,59 \text{ m}$   $f = 50 \text{ Hz}$ -an. Ugyis a föld  
egy  $0,59 \text{ m}$  sugara nővel felel meg.

Ha mindent ~~van~~ nővel helyettesítünk, akkor  
minden rendszer koaxiális ~~van~~ rendszerrel helyettesíthető:

