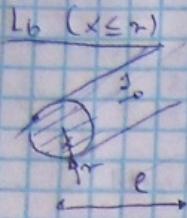


12.1. L_b, L_k , 2 verestössen



$$\int_{\text{c}} H \, d\ell = N \cdot i = 1 \quad (n=1)$$

$$Hx \cdot 2\pi x = ix \\ ix = J \cdot \frac{x^2 \pi}{2\pi r^2}$$

$$Hx = J \cdot \frac{x}{2\pi r^2}$$

$$W = \frac{1}{2} L_b I^2 = \frac{1}{2} \mu \int Hx^2 \, dx$$

$$\frac{1}{2} L_b I^2 = \frac{1}{2} \mu J^2 \frac{2\pi r}{4\pi r^2} \frac{\pi^2}{4}$$

$$L_b = \mu \frac{2\pi r}{16\pi^2} = \mu \frac{r}{8\pi}$$

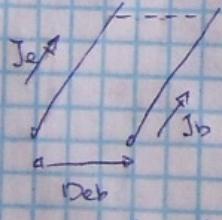
$$L_b = \frac{\mu_0}{2} \cdot 10^{-6} \left[\frac{H}{m} \right]$$

$L_k (x > r)$

$$\Psi_k = \frac{\mu_0 \cdot I \cdot e}{2\pi} \int_r^x \frac{dx}{x} = I \cdot L_k$$

$$\frac{\mu_0 \cdot I \cdot e}{2\pi} \ln \frac{Dx}{r} = I \cdot L_k \rightarrow L_k = 2 \cdot 10^{-6} \ln \frac{Dx}{r} \left[\frac{H}{m} \right]$$

$$L = L_b + L_k = 2 \cdot 10^{-6} \left(\frac{\mu_0}{4} + \ln \frac{Dx}{r} \right) = 2 \cdot 10^{-6} \cdot \ln \left(\underbrace{\frac{Dx}{2 \cdot e - \frac{\mu_0}{4}}}_{\approx} \right) \left[\frac{H}{m} \right] \rightarrow \text{GMR}$$



$$L_{aa} = \frac{\Psi_a}{I_a} = 2 \cdot 10^{-6} \ln \frac{1}{2x_a}$$

$$\rightarrow x_{aa} = 0,145 \cdot \lg \frac{1}{2x_a}$$

$$L_{ab} = \frac{\Psi_a}{I_b} = 2 \cdot 10^{-6} \ln \frac{1}{D_{ab}}$$

$$\rightarrow x_{ab} = 0,145 \cdot \lg \frac{1}{D_{ab}}$$

$$x_{a1} = x_{aa} - x_{ab} =$$

$$= 0,145 \cdot \lg \frac{D_{ab}}{2x_a} \left[\frac{m}{km} \right]$$

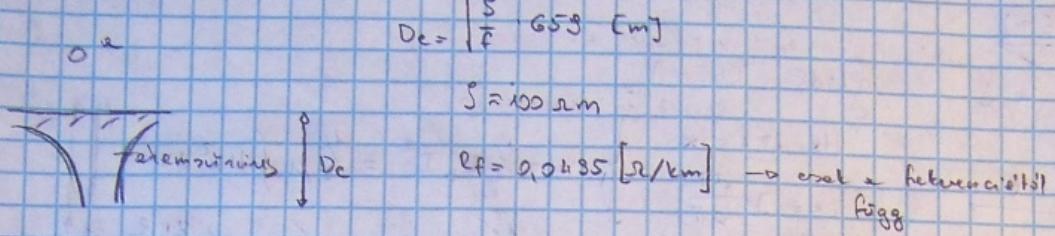
Fernwirkungsgesetz

$$U = \begin{bmatrix} U_a \\ U_b \end{bmatrix} = j\omega L \cdot \begin{bmatrix} F \\ F \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} U_a \\ U_b \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} jx_{aa} & jx_{ab} \\ jx_{ba} & jx_{bb} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I_a \\ I_b \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V \\ m \end{bmatrix}$$

12.2. Utkereső és -kimenő impedenenciái

Fémszerelés - földhengerek



Casson - Clem elosztási

$$Z_{uf} = R_p + j 0,145 \cdot \lg \frac{D_c}{r} \quad [\Omega/\text{km}]$$

$$Z_{ebf} = R_p + j 0,145 \cdot \lg \frac{D_c}{D_{eb}} \quad [\Omega/\text{km}]$$

3F rendszer

$$\underline{U}_f = \underline{Z}_f \cdot \underline{I}_f \rightarrow \begin{bmatrix} U_a \\ U_b \\ U_c \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Z_{aa} & Z_{ab} & Z_{ac} \\ Z_{ba} & Z_{bb} & Z_{bc} \\ Z_{ca} & Z_{cb} & Z_{cc} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I_a \\ I_b \\ I_c \end{bmatrix}$$

$$\text{felnél } \rightarrow \text{zimm} \rightarrow \underline{T}_{fs} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & e^2 & e \\ 1 & e & e^2 \end{bmatrix} \quad \underline{U}_s = \underline{Z}_s \cdot \underline{I}_s$$

$$\text{zimm} \rightarrow \text{felnél} \rightarrow \underline{T}_{sf} = \frac{1}{3} \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & e^2 & e \\ 1 & e & e^2 \end{bmatrix} \quad \underline{T}_{fs} \underline{U}_s = \underline{Z}_f \cdot \underline{T}_{fs} \cdot \underline{I}_s$$

$$\underline{T}_{sf} \underline{T}_{fs} \underline{U}_s = \underline{T}_{sf} \cdot \underline{Z}_s \cdot \underline{T}_{fs} \cdot \underline{I}_s$$

$$\begin{bmatrix} U_0 \\ U_1 \\ U_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Z_{00} & Z_{01} & Z_{02} \\ Z_{10} & Z_{11} & Z_{12} \\ Z_{20} & Z_{21} & Z_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I_0 \\ I_1 \\ I_2 \end{bmatrix} \quad \underline{Z}_s = \underline{T}_{sf} \cdot \underline{Z}_f \cdot \underline{T}_{fs}$$

Símmetriaeltesselben

$$Z_{aa} = Z_{bb} = Z_{cc} = Z_{5n}$$

$$Z_{ab} = Z_{ac} = Z_{bc} = \dots = Z_{k5ksszűs}$$

$\rightarrow \underline{Z}_s$ diagonális mátrix

$$\underline{Z}_s = \begin{bmatrix} Z_0 & 0 & 0 \\ 0 & Z_1 & 0 \\ 0 & 0 & Z_2 \end{bmatrix}$$

$$Z_1 = Z_{5n} + Z_k = Z_2$$

$$Z_0 = Z_{5n} + 2 \cdot Z_k$$

12.3. fadis-impedancia matrix, impedancia

3 F - zinmm

$$Z_S = \begin{bmatrix} Z_0 & 0 & 0 \\ 0 & Z_1 & 0 \\ 0 & 0 & Z_0 \end{bmatrix}$$

$$Z_1 = Z_2 = Z_{3n} + Z_{4n} \cos 150^\circ$$

$$Z_0 = Z_{5n} + Z_{6n} \cos 60^\circ$$

$$\begin{aligned} Z_1 &= R_U + R_F + j \cdot 0,145 \cdot \lg \frac{D_e}{r^x} - R_F - j \cdot 0,145 \cdot \lg \frac{D_e}{D_{ab}} = \\ &= R_U + j \cdot 0,145 \cdot \lg \frac{D_{ab}}{r^x} \end{aligned}$$

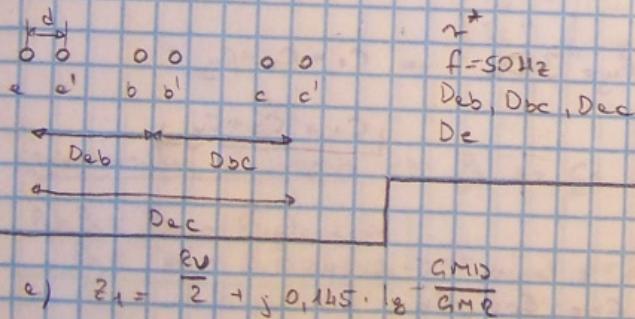
$$\begin{aligned} Z_0 &= R_U + R_F + j \cdot 0,145 \cdot \lg \frac{D_e}{r^x} + 2R_F + j \cdot 0,145 \cdot \lg \frac{D_e^2}{D_{ab}^2} = \\ &= R_U + 3R_F + j \cdot 0,145 \cdot \lg \frac{D_e^2}{r^x \cdot D_{ab}^2}, \end{aligned}$$

$$GMD_{cs} = \sqrt{r^x \cdot D_{ab}^2}$$

All.: $Z_1 = R_U + j \cdot 0,145 \cdot \lg \frac{GMD}{GMR}$

$$Z_0 = R_U + 3R_F + j \cdot 0,435 \cdot \lg \frac{D_e}{GMD_{cs}}$$

Felélezet



c) $Z_1 = \frac{R_U}{2} + j \cdot 0,145 \cdot \lg \frac{GMD}{GMR}$

$Z_0 = \frac{R_U}{2} + 3R_F + j \cdot 0,435 \cdot \lg \frac{D_e}{GMD_{cs}}$

a.) $Z_1, Z_0 = ?$

b.) I_A hat ein reelles Permittivgesetz?

b) $U_A = I_A \cdot Z_1$

$$R_F = 0,0495$$

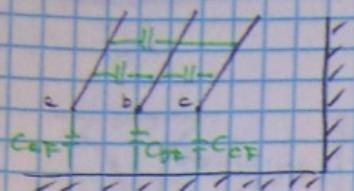
$$GMR = \sqrt{r^x \cdot d}$$

$$GMD = \sqrt[3]{Dab \cdot Dbc \cdot Dec}$$

$$GMD_{cs} = \sqrt[3]{GMD^3 \cdot Dab^2 \cdot Dbc^2 \cdot Dec^2}$$

13. Szabályozásfejlesztés, 4. vektoros modell, folytató részben

3 F rendszer

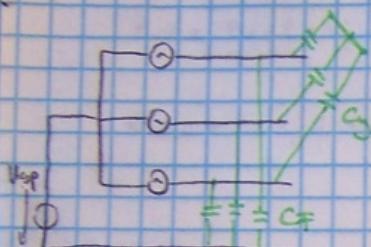


$$j_a = j_w (C_{aa} U_a - C_{ab} U_b - C_{ac} U_c)$$

/superpozíciós/

$$C_{aa} = C_{af} + C_{bf} + C_{cf}$$

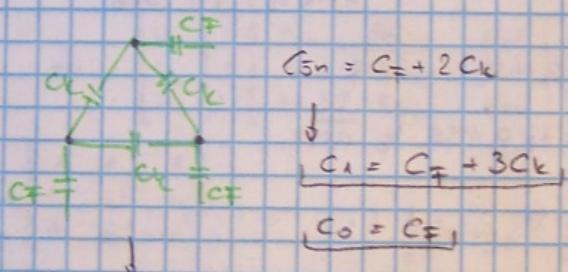
4. vektoros modell



$$C_1 = C_{an} + C_{kn} \text{ kölcsönös}$$

$$C_0 = C_{an} - 2 C_{kn} \text{ kölcsönös}$$

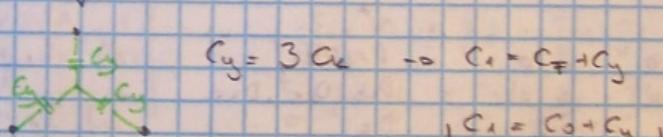
Szimmetria elrendezés:



$$C_{an} = C_z + 2 C_k$$

$$\underline{C_1 = C_f + 3 C_k}$$

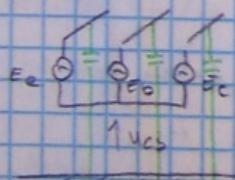
$$\underline{C_0 = C_f}$$



$$C_y = 3 C_k \rightarrow C_0 = C_f + C_y$$

$$\underline{C_1 = C_0 + C_y}$$

Teljesítő

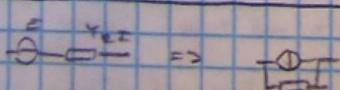


$$E_a = E_d \\ E_b = E_c \cdot e^2 \\ E_c = E_d \cdot e$$

$$C_{af}; C_{bf}; C_{cf}; C_{dc}$$

$$a) U_{CS} = ?$$

$$b) \text{enélkülönböző}$$



$$C_{bf} = C_{af} - C_k = C_f - C_k$$

$$J = Y_{af} \cdot E_a + Y_{bf} \cdot E_b + Y_{cf} \cdot E_c +$$

$$C_{cf} = C_{af} = C_f$$

$$= (Y_{af} + e^2 Y_{bf} + e Y_{cf}) E_a$$

$$U_{CS} = - \frac{C_{af} + e^2 C_{bf} + e \cdot C_{cf}}{C_{af} + C_{bf} + C_{cf}} \rightarrow U_{CS}$$

b) A CSP eltolásával a fülek kapacitának kisubbávánakbeli elembeli.

14.1. 3F TV zöntimpedancia

Geometriai hengerelkész → potenciálhengerelkész

$$P = \frac{1}{C}$$

3F rendszer

$$\begin{bmatrix} U_a \\ U_b \\ U_c \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} P_{aa} & P_{ab} & P_{ac} \\ P_{ba} & P_{bb} & P_{bc} \\ P_{ca} & P_{cb} & P_{cc} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} Q_a \\ Q_b \\ Q_c \end{bmatrix}$$

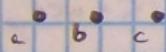
$$Q = C \cdot U \rightarrow U = P \cdot Q$$

$$\rightarrow U_f = P_f \cdot Q_f \quad \rightarrow P_f = \underline{\underline{C}}_f^{-1}$$

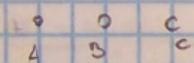
Sönt impedancia

$$Z' = R - jX \rightarrow Z' = -jX' = -j \cdot \frac{1}{\omega C}$$

3F - Föld



$$I_a = j\omega(C_{aa}U_a - C_{ab}U_b - C_{ac}U_c)$$



$$\begin{bmatrix} I_a \\ I_b \\ I_c \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} j\omega C_{aa} & -j\omega C_{ab} & -j\omega C_{ac} \\ -j\omega C_{ba} & j\omega C_{bb} & -j\omega C_{bc} \\ -j\omega C_{ca} & -j\omega C_{cb} & j\omega C_{cc} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} U_a \\ U_b \\ U_c \end{bmatrix}$$

Szimmetrikus elrendezés → $\underline{\underline{P}}_s$ és $\underline{\underline{C}}_s$ diagonális

$$P_2 = P_1 = P_{nn} - P_{noszennosz}$$

$$P_0 = P_{nn} + 2P_{noszennosz}$$

$$\rightarrow \text{mivel } P = \frac{1}{C}$$

$$C_n = \frac{1}{P_1}$$

$$C_0 = \frac{1}{P_0}$$

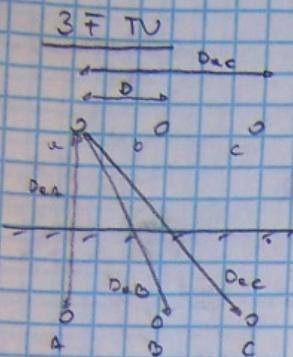
$$C_n = C_{nn} + C_{noszennosz}$$

$$C_0 = C_{nn} - 2C_{noszennosz}$$

$$x'_1 = x'_2 = \frac{1}{\omega C_n} \quad [ms/cm]$$

$$x'_0 = \frac{1}{\omega C_0}$$

14.2. TU röhrempedanzen



$$x_1' = 0,132 \cdot \lg \frac{GMD}{GMR}$$

$$x_0' = 3 \cdot 0,132 \cdot \lg \frac{GMD_{\text{föhne}+51,5\%}}{GMR_{CS}}$$

[MΩ km]

$$GMR = \sqrt[3]{Dab \cdot Dbc \cdot Dcd}$$

$$GMD_{CS} = \sqrt[8]{\pi^3 \cdot Dab^2 \cdot Dbc^2 \cdot Dcd^2}$$

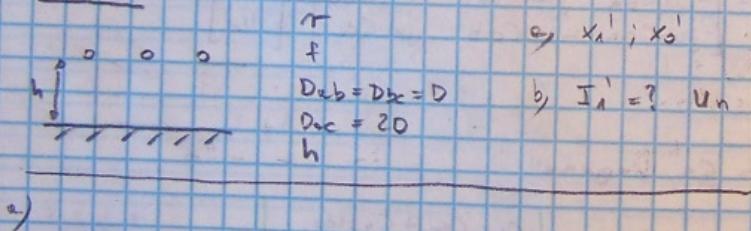
$$GMD_{f-f-t} = \sqrt[9]{Dab \cdot DaB \cdot DaC \cdot DaD \cdot Dba \cdot Dbb \cdot Dbc \cdot Dca \cdot Dcb \cdot Ddc}$$

1x3 führt zu eleperat, & ist bei einer vierzweigleitung.

potentiellbelastbarkeit:

$$\left. \begin{array}{l} P_1 = P_2 = P_{SU} - \text{Platzreserven} \\ P_0 = P_{SU} + 2 \cdot \text{Platzreserven} \end{array} \right\} \Rightarrow \frac{P}{c} = \frac{1}{2} \quad \Rightarrow \quad \left. \begin{array}{l} C_1 = C_2 = C_{SU} + \text{Platzreserven} \\ C_0 = C_{SU} + 2 \cdot \text{Platzreserven} \end{array} \right\} \Rightarrow \quad \left. \begin{array}{l} x_1' = x_2' = \frac{1}{wC_1} \\ x_0' = \frac{1}{wC_0} \end{array} \right.$$

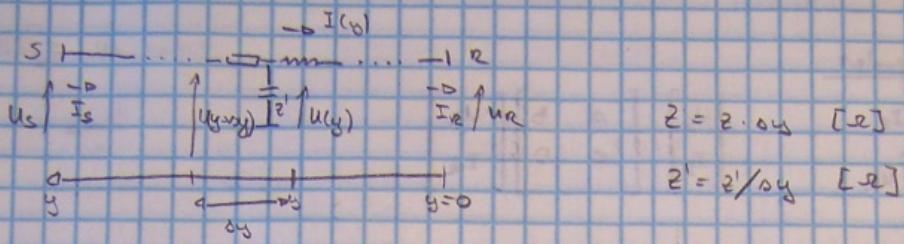
Pelde:



$$\left. \begin{array}{l} a) D_{aA} = 2h = D_{aC} = D_{bB} \\ D_{aB} = D_{aC} = D_{bA} = D_{bC} = \sqrt{D_{aA}^2 + D^2} \\ D_{aC} = D_{aA} = \sqrt{D_{aA}^2 + 4D^2} \end{array} \right\} \quad \left. \begin{array}{l} x_0' \text{ & feste Leipfelastbarkeit} \\ x_1' \end{array} \right\} \quad [M\Omega \text{ km}]$$

$$b) I_0' = \frac{U_0}{\sqrt{3} x_0'} \quad [\text{A/km}]$$

15.1. TU elektrotechnische Modelle, verträgliche Modelle



$$U(y+sy) = U(y) + (I(y) + \delta I) \cdot Z \cdot \alpha y$$

$$U(y) + \delta U = U(y) + Z \cdot \alpha y (I(y) + \delta I)$$

$$\begin{aligned} \frac{\delta U}{\delta y} &= Z \cdot (I(y) + \delta I) \\ \frac{\delta I}{\delta y} &= \frac{1}{Z'} \cdot U(y) \end{aligned} \quad \left. \begin{array}{l} \text{Tatsächl.} \\ \text{eigentl.} \end{array} \right\} \Rightarrow$$

$$\frac{dU}{dy} = U \cdot \gamma^2$$

$$\frac{d^2 I}{dy^2} = I \cdot \gamma^2$$

Mogelösung:

$$U(y) = U_0 \cdot \cosh(\gamma y) + I_0 \cdot Z_0 \cdot \sinh(\gamma y)$$

$$I(y) = I_0 / Z_0 \cdot \sinh(\gamma y) + I_0 \cdot \cosh(\gamma y)$$

γ - Verjedabz. en.

$$\gamma = \sqrt{\frac{Z}{Z'}}$$

Viertersegmentes ersetzen

$$m = \emptyset \Rightarrow Z = jK \quad Z' = -jx'$$

$$\Rightarrow \gamma = j\omega \sqrt{LC}$$

$$Z_0 = \sqrt{\frac{L}{C}} = R_0$$

Z_0 - hukelimpedancia

$$Z_0 = \sqrt{Z \cdot Z'}$$

bei $y = l$

$$U(l) = U_s$$

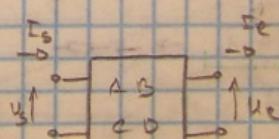
$$I(l) = I_s$$

\rightarrow
 VTR
 eigentl.
 el. lin.

Lehnparametrik

$$\begin{bmatrix} U_s \\ I_s \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix} \begin{bmatrix} U_r \\ I_r \end{bmatrix}$$

$$D = A /$$



A - Serielltulgezörlit

$$A = \cosh(\gamma l)$$

$\left. \begin{array}{l} \text{Ungy üjcs re. mehsekkel} \\ \text{meghatározhatók} \end{array} \right\}$

B - Transfér impedancia

$$B = Z_0 \cdot \sinh(\gamma l)$$

$\left. \begin{array}{l} \text{Ungy üjcs re. mehsekkel} \\ \text{meghatározhatók} \end{array} \right\}$

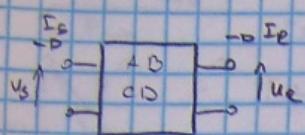
C - Kapacitív muncipitencia

$$C = \frac{1}{Z_0} \cdot \sinh(\gamma l)$$

D - elmenőszöv. telnyerő

15.2. Leucparaméters couplet, II modell

Leucparaméters equivalent



$$\begin{bmatrix} U_S \\ I_S \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix} \begin{bmatrix} U_e \\ I_e \end{bmatrix}$$

Terminális teljesítmény

$$R\text{ oldalon } Z_t = Z_0 \rightarrow I_e = \frac{U_e}{Z_0} \rightarrow S\text{ és } R\text{ oldalon } U_e \text{ és } I \text{ általában arányos,}$$

az $U_e I_e$ az $U_S I_S$ körülbelül meg is arányos

A vezetéken mérhető teljesítmény a

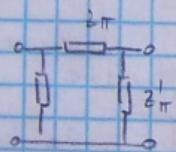
terminális teljesítmény.

\rightarrow e TV mezőben egyenértékben van.

$$Q_L = I^2 X_L = Q_C = \frac{U^2}{X_C}$$

II - modell

egyenállapotú



neurális (zövid TV)

$$Z_{II} = Z \cdot C$$

$$Z_{II}' = Z \cdot Z' / C$$

Ideális

$$J_m [Z_{II_m}] \rightarrow \text{--mn}$$

$$J_m [Z_{II_n}] \rightarrow \text{--nn}$$

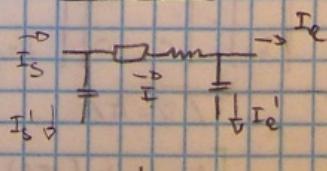
$$[Z_{II} = B] \rightarrow \text{mn--}$$

$$[Z_{II}' = \frac{B}{A+1}] \rightarrow \text{--nn--}$$

$$Z = Z \cdot C = (n - jx) C$$

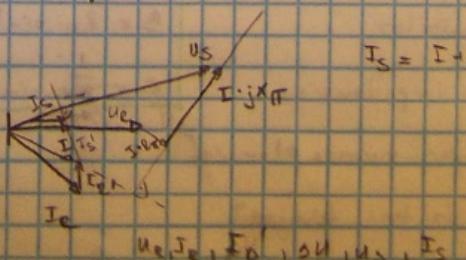
$$Z' = Z' / C = -jx' / C$$

Fordítás



$$I = I_e + I_e'$$

$$U_S = U_e + I (R_T + jX_T)$$



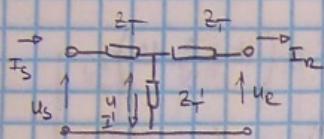
15.3 Leistungsteilung, T-modell

Eigene Ue. mint

$$\frac{U_e}{I_{eR}}$$

T modell

Eigene Leistung



$$U = U_R + I_R \cdot Z_T \quad \left. \begin{array}{l} \\ \end{array} \right\} \quad I_s = I_R - I' = I_R - \frac{U}{Z'_1} \quad \left. \begin{array}{l} \\ \end{array} \right\} \quad I_s = I_e + \frac{U_R + I_R Z_T}{Z'_1} =$$

$$= U_R \left(\frac{1}{Z'_1} \right) + I_R \left(1 + \frac{Z_T}{Z'_1} \right)$$

$$Z'_1 = \frac{1}{C}$$

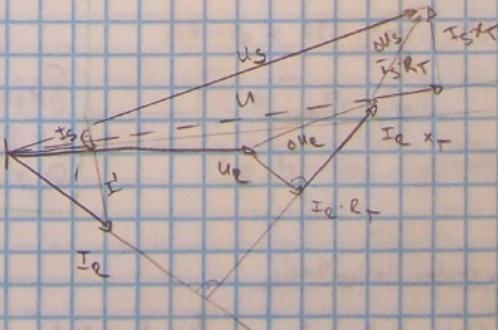
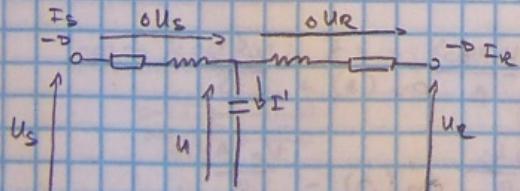
$$Z_T = \frac{D-1}{C}$$

neu legen

$$Z'_1 = Z/e$$

$$Z_T = Z \cdot \frac{e}{2}$$

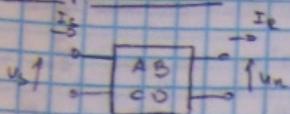
Faradaykreis



$$U_e I_e, \Delta U_e, U, I'_1, I_s, \Delta U_s, U_s$$

16.1. Vierpolenfrequenz

Leerparametrik



$$\begin{bmatrix} U_S \\ I_S \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix} \begin{bmatrix} U_L \\ I_L \end{bmatrix}$$

$$S_S(U_S, U_L) \quad S_R(U_S, U_L)$$

$$U_S = A \cdot U_L + B \cdot I_L \quad I_S = U_L \cdot C + D \cdot I_L$$

$$I_L = \frac{U_S - A \cdot U_L}{B}$$

$$S_S = U_S \cdot I_L^2 = U_S U_L \left(\frac{1}{B} \right) - U_S U_L \left(\frac{A}{B} \right)$$

$$I_S = C \cdot U_L + D \left(\frac{U_S - A \cdot U_L}{B} \right) =$$

$$S_R = U_L \cdot I_L^2 = U_L U_L \left(\frac{1}{B} \right) - U_L U_L \left(\frac{A}{B} \right)$$

$$= U_S \left(\frac{D}{B} \right) + U_L \left(C - \frac{AD}{B} \right) - \frac{A}{B}$$

absolut unbeladen:

$$S_S = - \frac{U_S U_L}{B} \quad \cancel{B=0} \quad + \frac{U_S^2 D}{B} \quad \cancel{B=0}$$

$$S_R = \frac{U_L U_L}{B} \quad \cancel{B=0} \quad - \frac{U_L^2 A}{B} \quad \cancel{B=0}$$

Vorlesungswert ergeben

$$B \angle 90^\circ \quad L \angle 0^\circ \quad D \angle 0^\circ$$

$$P_S = \operatorname{Re}\{S_S\} = \frac{U_S U_L}{B} \sin(\vartheta)$$

$$P_R = \operatorname{Re}\{S_R\} = \frac{U_L U_L}{B} \sin(\vartheta)$$

$$Q_S = \operatorname{Im}\{S_S\} = - \frac{U_S U_L}{B} \cos(\vartheta) + \frac{U_S^2 D}{B}$$

$$Q_R = \operatorname{Im}\{S_R\} = \frac{U_L U_L}{B} \cos(\vartheta) - \frac{U_L^2 A}{B}$$

Terminales teilen 4 mal

$$\text{Folgerung } \vartheta_L = \vartheta_S \rightarrow |U_L| = |U_S| \rightarrow P_T = P_R = P_S = \frac{U^2}{2S}$$

PC PE

$$|I_S| = |I_L|$$

$$\rightarrow \vartheta_R = \vartheta_S$$

$$Q_L = Q_C$$

$$\rightarrow Q_L \leq Q_C$$

meidet Verlust

PE > PC

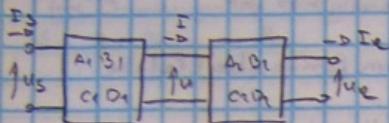
$$\rightarrow Q_C < Q_L$$

meidet Fehlagent

16.2. ötvítelei körbenyű befolyásolása

kompenzáló elemekkel

Sönt kapcsolt ápolusok



$$\begin{bmatrix} U \\ I \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A_1 & B_1 \\ C_1 & D_1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} U_e \\ I_e \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} U_s \\ I_s \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A_2 & B_2 \\ C_2 & D_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} U \\ I \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} U_s \\ I_s \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A_1 & B_1 \\ C_1 & D_1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} A_1A_2 + B_1C_2 & A_1B_2 + B_1D_2 \\ A_2C_1 + C_2D_1 & B_2C_1 + D_2D_1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} U_e \\ I_e \end{bmatrix}$$

Sönt impedancia

$$A = \frac{U_s}{U_e} \Big|_{I_e=0} = 1$$

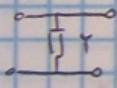
$$C = \frac{I_s}{U_e} \Big|_{U_e=0} = 0$$

$$\begin{bmatrix} 1 & \Sigma \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$

$$B = \frac{U_s}{I_e} \Big|_{U_e=0} = \Sigma$$

$$D = \frac{I_s}{I_e} \Big|_{U_e=0} = 1$$

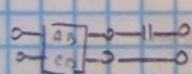
Sönt admittancia



$$\begin{array}{ll} A = 1 & B = 0 \\ C = \Sigma & D = 1 \end{array} \quad \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ \Sigma & 1 \end{bmatrix}$$

Kompenzáló elemek

növek kondi: $Z = -jX_C = \Sigma$



$$\begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & \Sigma \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} A & A\Sigma + B \\ 0 & C + D \end{bmatrix}$$

$$A2+B1 = A(-jX_C) + jX_\Sigma$$

$$B \approx j(X_\Sigma - X_C)$$

Lö transfer. imp. csökken

sönt impedancia: $\Sigma = jX_L$

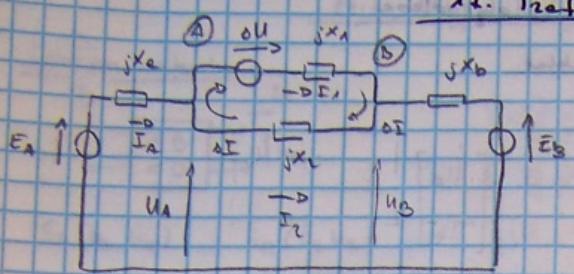


$$\begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ \Sigma & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} A+B\Sigma & 0 \\ C+\Sigma D & D \end{bmatrix}$$

$$C' \approx j(C - X_L)$$

$$A' \approx A+B\Sigma \cdot 1/\Sigma$$

Lö többlet meddőjele



12. Transfornabbelýrás

Transfornabbelýrás \rightarrow
 \rightarrow záros ferencsere beiktatása
 3 félle mebellyrás:

- harm: fer \parallel U_f
- fende
- merőleges: fer \perp U_f
 /kereszts/

Hunkolt hálózatban:

A mebellyrás van a feszültségeket, (A-Ben)

helyen an elemekkel befolyásolja.

$$I_1 = I_A \cdot \frac{z_2}{z_1 + z_2} \quad I_2 = I_A - I_1$$

ΔU keltette át a hunkolt zártakat, mint $X_1 + X_2 \ll X_A + X_B$

$$\rightarrow \Delta I = \frac{\Delta U}{j(X_1 + X_2)}$$

harm: $\Delta U = \Delta u$

$$I_1' = I_1 - \Delta I = I_1 - j \cdot \frac{\Delta U}{(X_1 + X_2)}$$

$$I_2' = I_2 - \Delta I = I_2 + j \cdot \frac{\Delta U}{X_1 + X_2}$$

\rightarrow az elülső muddó komponensét befolyásolja

① nő a muddó Q működés

② csökken \rightarrow

kereszts $\Delta U = j \Delta u$

$$I_1' = I_1 - j \cdot \frac{j \Delta U}{X_1 + X_2} = I_1 + \frac{\Delta U}{X_1 + X_2}$$

$$I_2' = I_2 + j \cdot \frac{j \Delta U}{X_1 + X_2} = I_2 - \frac{\Delta U}{X_1 + X_2}$$

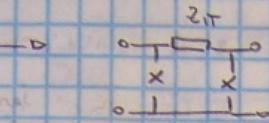
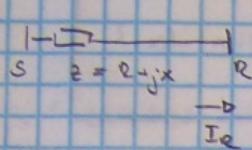
\rightarrow belső komponens mebellyrás

① P működés nő

② P működés csökken

18. 1. Ferndrägeres, rezipr - nicht kons.

IV helyettesítése negyediknél



$$\begin{bmatrix} U_S \\ I_S \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 2\pi \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} U_R \\ I_R \end{bmatrix}$$

$$U_S = U_R + I_R \cdot Z$$

$\Delta U \rightarrow$ ferndrägeres

$$I_R = I_F = \frac{S_F}{\sqrt{3} \cdot U_R \cdot \cos \varphi} (\cos \varphi - j \sin \varphi) = I_p - j I_Q$$

$$U_S = U_R + (R + jX)(I_p - jI_Q)$$

$$\Delta U = I_p \cdot R + I_Q \cdot X + j(I_p X - I_Q R)$$

$$\Delta U = |U_S| - |U_R| \approx \Delta U_R, \text{ mert } \Theta \text{ kicsi}$$

$$I_p \cdot R + I_Q \cdot X$$

\rightarrow ezt tudjuk csökkenteni

Ventrigélez kompenzálese:

$$I_Q \cdot X$$



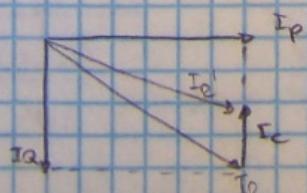
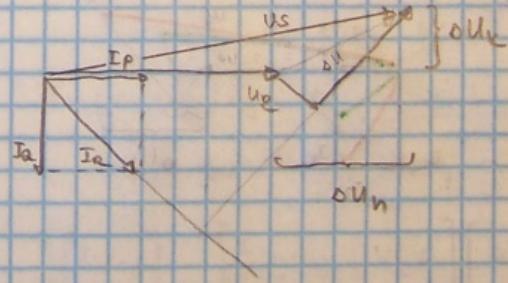
$$S_{QX} = 1$$

$$S_{QX} = 1$$

$$I_e = I_F - j I_C$$

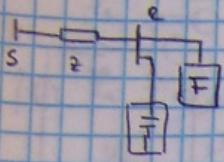
$$I_C = \frac{S_F}{\sqrt{3} U_R} = \frac{j Q_c}{\sqrt{3} U_R}$$

$$I_e' = I_p - j(I_Q - I_C),$$



$$S_{\text{ventrigélez}} = \Delta U \cdot I_e^* = R \cdot |I|^2 + jX \cdot |I|^2$$

18.2. Fermitelgeesi põlde



$$\begin{aligned} U_n \\ P_n \\ \cos\varphi \\ Z = R + jX \end{aligned}$$

a) ΔU ; Puenteerij

b) Q_c mõõtmiseks mõttustatja?

c) Parabolne

a)

$$I_F = \frac{P}{\sqrt{3}U_n \cdot \cos\varphi} (\cos\varphi - j \sin\varphi)$$

$\Delta U_h = I_F \cdot R + I_Q \cdot X$

$P_{ventseig} = 3 \cdot |I|^2 \cdot R$

b)

$$Q_{ventseig} = P_{ventseig} \cdot \operatorname{tg}\varphi$$

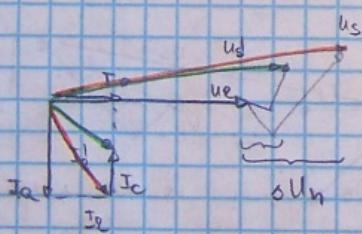
$I_C = \frac{j Q_c}{\sqrt{3} U}$ → on selleks e kondensatoritega

Kompensoonimisel: $I = I_F + I_C$

$P_{ventseig}' = 3 \cdot |I|^2 \cdot R \rightarrow P_{ventseig}$

$\Delta U_h' = I_F \cdot R + I_Q' \cdot X$

c)

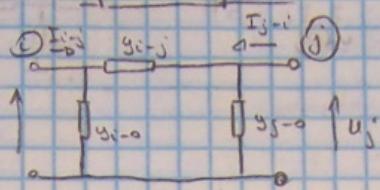


13.1. Yedmi henniai matrix, háló modellje

Hálózati elemek modelljei: \rightarrow egyszerűsítés

\rightarrow paralel 4 pólus

$$I_{i-j} = (y_{i-o} + y_{i-j}) u_i - y_{i-j} u_j$$



$$I_{j-i} = -y_{i-j} u_i + (y_{j-o} + y_{i-j}) u_j$$

(superpozícióval)

\rightarrow mátrix alakban

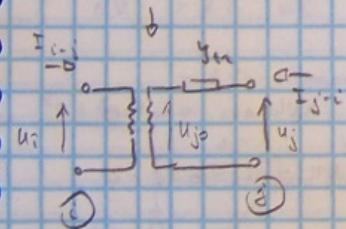
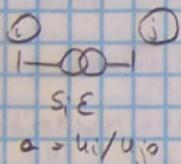
$$\begin{bmatrix} I_{i-j} \\ I_{j-i} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} y_{ii} & y_{ij} \\ y_{ji} & y_{jj} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_i \\ u_j \end{bmatrix}$$

$$y_{ii} = y_{i-o} + y_{i-j}$$

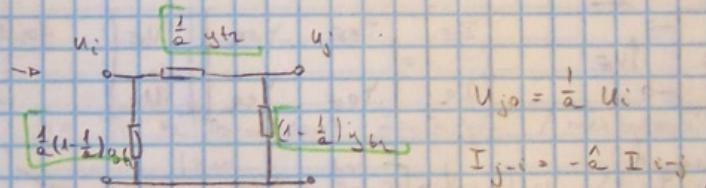
$$y_{jj} = y_{j-o} + y_{i-j}$$

$$y_{ij} = y_{ji} = -y_{i-j}$$

Trefd



/ha az elhelyezésről/



$$I_{j-i} = y_{jn} (u_j - u_{jo}) = -\frac{1}{a} y_{jn} u_i + y_{jn} u_j$$

$$I_{i-j} = -\left(\frac{1}{a}\right) I_{j-i} = \frac{1}{a^2} y_{jn} u_i - \frac{1}{a} y_{jn} u_j$$

Feladat

$$a_t = 270 / 120 \text{ k} \Omega$$

$$S_{th} = 160 \text{ MVA}$$

$$x_{th} = 15 \%$$

$$X_{th} = \frac{x_{th}}{100} \cdot \frac{(U_{no})^2}{S_{th}}$$

$$\rightarrow y_{th} = \frac{1}{x_{th}}$$

{ admi hennicék meghatározásához

$$\begin{bmatrix} I_{i-j} \\ I_{j-i} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{1}{a^2} y_{th} & -\frac{1}{a} y_{th} \\ -\frac{1}{a} y_{th} & y_{th} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_i \\ u_j \end{bmatrix}$$

13.2. Y-moszi ponti admissibilitás, Hálózetréduktáció

Csomóponti admissibilitás - matrix

$$I = Y \cdot U$$

$$I = \begin{bmatrix} I_1 \\ \vdots \\ I_n \end{bmatrix}$$

$$\sum_{i=0}^n I_i = 0$$

$$U = \begin{bmatrix} U_1 \\ \vdots \\ U_n \end{bmatrix}$$

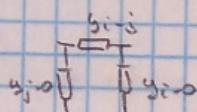


$$Y = \begin{bmatrix} Y_{11} & Y_{12} & \dots & Y_{1n} \\ \vdots & \vdots & & \vdots \\ Y_{n1} & Y_{n2} & \dots & Y_{nn} \end{bmatrix}$$

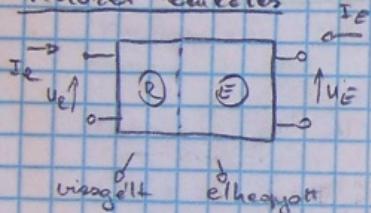
→ minden 2 eső hálózat önmérkőzésre

$$\begin{aligned} Y_{ij} &= -y_{j-i} \\ Y_{ii} &= \sum_j y_{j(i-j)} + y_{i-0} \end{aligned}$$

↓ pds



Hálózeti redukció



visszalép
elhagyott
rendszerek

$$\begin{bmatrix} I_E \\ I_E' \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} T_{EE} & T_{EE'} \\ T_{E'E} & T_{EE'} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} U_E \\ U_E' \end{bmatrix}$$

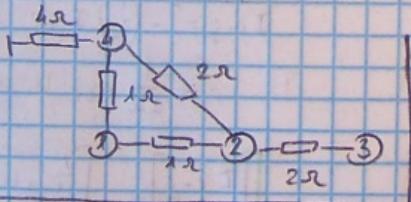
→ U_E kifüggesztése
b) monodikus helyzetben

$$\begin{aligned} \rightarrow \begin{bmatrix} I_E^{\text{red}} \\ I_E'^{\text{red}} \end{bmatrix} &= Y_{EE}^{-1} \cdot U_E \\ \rightarrow \text{Ha } I_E^{\text{red}} = 0 \rightarrow I_E'^{\text{red}} &= I_E^{\text{red}} \rightarrow \text{parciális aktív hálózeti redukció} \end{aligned}$$

→ Ha $I_E^{\text{red}} \neq 0 \rightarrow$ redukciós
erősítésen fogunk találni, ha $I_E^{\text{red}} = 0$

Feladat

gy Y-matrix?



$$Y_{11} = y_{1-2} + y_{1-4} = \frac{1}{2} + \frac{1}{4} = 2$$

$$Y_{22} = y_{2-1} + y_{2-3} + y_{2-4} = \frac{1}{2} + \frac{1}{2} + \frac{1}{2} = 2$$

$$Y_{33} = y_{3-2} = \frac{1}{2} = 0,5$$

$$Y_{44} = y_{4-1} + y_{4-2} + y_{4-3} = \frac{1}{4} + \frac{1}{2} + \frac{1}{2} = 1,25$$

$$Y_{12} = Y_{21} = -y_{1-2} = -1$$

$$Y_{23} = Y_{32} = -y_{2-3} = -0,5$$

$$Y_{14} = Y_{41} = -y_{1-4} = -1$$

$$Y_{24} = Y_{42} = -y_{2-4} = -0,5$$

$$Y = \begin{bmatrix} 2 & -1 & 0 & -1 \\ -1 & 2 & -0,5 & -0,5 \\ 0 & -0,5 & 0,5 & 0 \\ -1 & -0,5 & 0 & 0,25 \end{bmatrix}$$

29.1. Csomóponti $\underline{U} = \underline{Z} \cdot \underline{I}$ és impedancia mátrix

Csomóponti impedancia mátrix

$$\underline{U} = \underline{Z} \cdot \underline{I} \rightarrow \text{csomóponti áramok}$$

↓

csomóponti
impedancia mátrix

fennírható

ha ez \underline{Y} es \underline{Z} mátrixokat

ugyanazon elemi modellhez kölcsönösen:

$$\underline{Y} = \underline{Z}^{-1}$$

$$Y_{ii} = \frac{I_i}{U_i} \quad Z_{ii} = \frac{U_i}{I_i}$$

$$Y_{ij} = Y_{ji} = \frac{I_j}{U_i} \quad Z_{ij} = Z_{ji} = \frac{U_j}{I_i}$$

$U_j = 0$
 $j \neq i$

$$Z_{ii} \neq \frac{1}{Y_{ii}}$$

$$Z_{ij} \neq \frac{1}{Y_{ij}}$$

$$\underline{U} = \underline{Z} \cdot \underline{I}$$

↳ fesz - áram összefüggés

(növekedés)

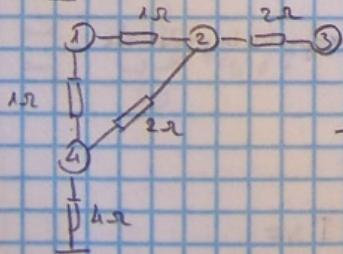
(csökkenés)

ha I_i megnőttőlől
 I_j ellentő

$\Delta U_i = Z_{ii} \cdot \Delta I_i \rightarrow Z_{ii}$ a csomópont merőlege / meghamisított impedancia /

$\Delta U_j = Z_{ji} \cdot \Delta I_i \rightarrow$ jelsi konzti változás hatolás / transzisztor impedancia /

Teljesít



$$U = I_2 \cdot 1 \Omega \quad I = \frac{U}{2\Omega}$$

$$Z_{22} = \frac{U_2}{I_2} = \frac{U \cdot \frac{5}{2}}{\frac{U}{2}} = \frac{5}{1} = 5 \Omega$$

$$Z_{21} = \frac{U_2}{I_1} = \frac{U \cdot \frac{5}{2}}{\frac{U}{4}} = \frac{5}{2 \cdot 4} = \frac{2.5}{4} = 0.625 \Omega$$

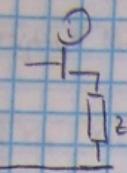
$$Z_{23} = \frac{U_2}{I_3} = \frac{U \cdot \frac{5}{2}}{\frac{U}{2}} = \frac{5}{1} = 5 \Omega$$

$$Z_{24} = \frac{U_2}{I_4} = \frac{U \cdot \frac{5}{2}}{\frac{U}{4}} = \frac{5}{1} = 5 \Omega$$

20.2. Zárt hálózatokhoz hűkolt hálózatok

Tárhelyesítési leírás

$$Z = \frac{U^2}{S} = |Z| \cdot e^{j\varphi}$$



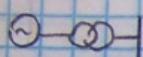
Vázlatleírás:

$$\begin{cases} Z_1 = Z \\ Z_2 = \frac{1}{2} |Z| \cdot e^{j\varphi/2} \\ Z_0 = Z_0 \text{ endő} \end{cases}$$

Ha nem rendelkezünk adatokkal a hálózatból elhagyjuk:

$$\begin{cases} Z_1 = 0 \\ Z_2 = \infty \\ Z_0 = Z_0 \text{ endő} \end{cases}$$

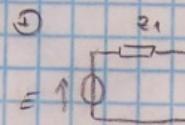
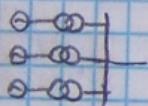
Feszültségi leírás



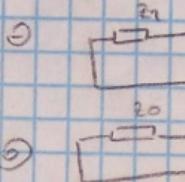
$$S_A = P_A + jQ_A$$

$$I_A = \frac{S}{U}$$

Ha a tárhelyesítet elhagyjuk, több genomszákosztási pontot fogunk.

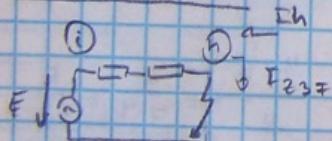


$$E = U + Z_1 I_A$$



Három feszültségpontos

3F rövidítés



$$1.) \text{ I}_h \text{ relációja: } I_{Z3F} = \frac{E}{Z_{hh}} \rightarrow \text{menetponti impedancia}$$

$$2.) \text{ } U_j = E - Z_{jh} I_{Z3F}$$

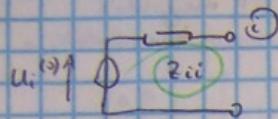
j - hálózatponti menetpont

$$3.) \text{ } I_{jh} = g_{jh} [Z_{hh} - Z_{jh}] I_{Z3F}$$

$$4.) \text{ } I_{bi} = \frac{1}{Z_{bi}} [E - U_i] \rightarrow \text{enélküli betételezés}$$

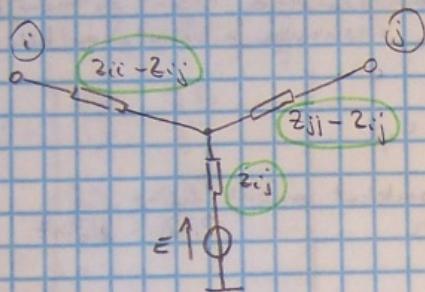
20. 3. 1-2 osztópont Z matrix

Thévenin modell egy osztópontra



$$\text{kerületen körözetnél } u_i^{(0)} = E$$

2 osztópont



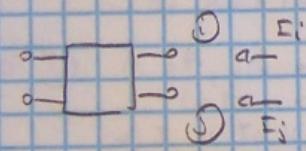
$$z_{ii}, z_{jj}, z_{ij} \in \mathbb{Z}$$

$$z_{ij}^{\text{imp}} = z_{ii} + z_{jj} - 2z_{ij}$$

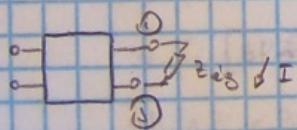
$$z_{ii} = \frac{u_i}{I_i}$$

$$z_{ij} = z_{ji} = \frac{u_j}{I_i} \quad | \quad I_j = 0 \\ s \neq i$$

Uj eág bekopcsolása



$$I = \frac{u_i^{(0)} - u_j^{(0)}}{z_{ij} + z_{ij}^{\text{imp}}}$$



$$\begin{aligned} \Delta u_i &= -z_{ii} I + z_{ij} I \\ \Delta u_j &= z_{jj} I - z_{ij} I \end{aligned}$$

21.1. GAUSS iteráció

→ teljesítményére mérítésre → nemlineáris egyenletek rendere megoldása

$$\begin{aligned} \underline{\underline{I}} &= \underline{\underline{Y}} \underline{\underline{U}} \\ I_i &= \frac{s_i}{u_i} \end{aligned} \quad \rightarrow \text{megoldás iterációjával}$$

Betűelőzetek

$$|U_1| \text{ rögzített } \delta_1 = 5^\circ \rightarrow \text{kielégítő}$$

kernelek $|U_i|$ δ_i értékeit → ha a komponensek előint es mérített teljesítmény különbsége kibékítésben belülre kerül, akkor

GAUSS-SEIDEL módszer

PQ komponenseket soronként fel →

P, Q, S előint

① kiindulási beállítás

$$a) U_1 = |U_1| \angle 0^\circ \rightarrow \text{kielégítő}$$

$$b) U_i = |U_i| \angle \frac{\delta_i}{d_i} \quad i = 2, 3, \dots, n \quad (\text{PQ komponensek})$$

② Iteráció

$i = 2, 3, \dots, n$

$$a) I_i = \frac{s_i}{u_i}$$

$$b) u_i^{(i)} = \frac{1}{r_{ii}} [I_i - \sum Y_{ij} u_j] \quad \} \text{holzat}$$

$$c) S_i = u_i^{(i)} I_i \quad \} \text{kibékítésben}$$

$$d) U_i = |P_i|^e - P_i + |Q_i|^e - Q_i \quad]$$

$$e) U_i = U_i + d(U_i^{(i)} - U_i) \quad [d = 1 \div 1,7, \text{ gyorsítás}]$$

③ $\max (U_i) < \epsilon$

így →

$$④ I_A = Y_{11} U_1 + \sum Y_{1j} U_j$$

$$S_1 = U_1 I_A$$

2.1.2. Newton iteráció

Elnelkünyegi mátrix

az MP-szám mindenrekt kis $\Delta U, \Delta \bar{U}, \Delta P, \Delta Q$ változásokat határozza

$$\begin{bmatrix} \Delta P \\ \Delta Q \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \bar{U} \\ \bar{\bar{U}} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \Delta \bar{U} \\ \Delta U \end{bmatrix}$$

\bar{U} - elnelkünyegi mátrix

$$\begin{bmatrix} \bar{U} \\ \bar{\bar{U}} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} P\bar{U} & P\bar{U} \\ Q\bar{U} & Q\bar{U} \end{bmatrix} \rightarrow \text{enyhéresgi mátrix ki blokkra bontható}$$

$$P\bar{U} = \begin{bmatrix} \frac{\partial P_1}{\partial \bar{U}_1} & \frac{\partial P_1}{\partial \bar{U}_2} & \dots \\ \frac{\partial P_2}{\partial \bar{U}_1} & \frac{\partial P_2}{\partial \bar{U}_2} & \dots \\ \vdots & \vdots & \ddots \end{bmatrix} \quad Q\bar{U} = \begin{bmatrix} \frac{\partial Q_1}{\partial \bar{U}_1} & \frac{\partial Q_1}{\partial \bar{U}_2} & \dots \\ \frac{\partial Q_2}{\partial \bar{U}_1} & \frac{\partial Q_2}{\partial \bar{U}_2} & \dots \\ \vdots & \vdots & \ddots \end{bmatrix}$$

Newton iteráció

1. kerékörrelkérők működése

a) $U_1 = |U_1| \angle \varphi^o \rightarrow$ hibaharomt

b) $U_i = |U_i| \angle \varphi_i \rightarrow i=2, 3, \dots, n$ PQ komponensek

\rightarrow 2. A $\Delta P, \Delta Q$ elnevezések működése

$i=2, 3, \dots, n$

a) $I_i = Y_{ii} U_i + \sum Y_{ij} U_j$

b) $S_i = U_i \bar{U}_i^T \quad P_i = \text{Re}\{S_i\} \quad Q_i = \text{Im}\{S_i\}$

c) $\Delta P_i = P_i^{(k)} - P_i \quad \Delta Q_i = Q_i^{(k)} - Q_i \rightarrow$ hibakorrekció

3. \bar{U} elemiinál működése

4. U_i természetleg működése

$$\bar{U} \begin{bmatrix} \Delta \bar{U}_2 \\ \Delta \bar{U}_3 \\ \vdots \\ \Delta \bar{U}_n \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \Delta P_2 \\ \Delta P_3 \\ \vdots \\ \Delta P_n \end{bmatrix}$$

b) $i=2, 3, \dots, n$

$\sigma_i \Delta \bar{U}_i = \bar{U}_i \Delta \bar{U}_i \quad ? \quad U_i = |U_i| \angle \varphi_i$

$U_i = |U_i| + \Delta U_i$

5. hibakerrelkérő

azm $\max(|\Delta P_i| + |\Delta Q_i|) < \varepsilon \rightarrow$

6. $I_{ik} = Y_{ik} U_k + \sum Y_{ij} U_j$

$S_k = U_k I_k$
stb.

2.1.2. Newton iteráció

Elnelügyeli mátrix

a MP-ábra mindenről kis $\Delta U, \Delta \bar{S}, \Delta P, \Delta Q$ változásokat határozza

$$\begin{bmatrix} \Delta P \\ \Delta Q \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{\partial}{\partial \bar{S}} \\ \frac{\partial}{\partial U} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \Delta \bar{S} \\ \Delta U \end{bmatrix}$$

$\frac{\partial}{\partial \bar{S}}$ - elnelügyeli mátrix

$$\begin{bmatrix} \frac{\partial}{\partial \bar{S}} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \rho \bar{S} & \rho U \\ q \bar{S} & q U \end{bmatrix} \rightarrow \text{elnelügyeli mátrix ki blokkra bontható}$$

$$\begin{bmatrix} \frac{\partial P_1}{\partial \bar{S}_1} & \frac{\partial P_1}{\partial \bar{S}_2} & \dots \\ \frac{\partial P_1}{\partial U_1} & \frac{\partial P_1}{\partial U_2} & \dots \\ \vdots & \vdots & \ddots \end{bmatrix} \quad \begin{bmatrix} \frac{\partial Q_1}{\partial \bar{S}_1} & \frac{\partial Q_1}{\partial \bar{S}_2} & \dots \\ \frac{\partial Q_1}{\partial U_1} & \frac{\partial Q_1}{\partial U_2} & \dots \\ \vdots & \vdots & \ddots \end{bmatrix}$$

Newton iteráció

① Lérdő elhárítás bevezetése

$$a) U_1 = |U_1| \angle \varphi^o \rightarrow \text{helyettesítés}$$

$$b) U_i = |U_i| \angle \varphi^o \rightarrow i=2, 3, \dots, n \text{ PQ csomópontak}$$

② A $\Delta P, \Delta Q$ elhárítás módusai $i=2, 3, \dots, n$

$$a) I_i = T_{ii} U_i + \sum T_{ij} U_j$$

$$b) S_i = U_i \dot{I}_i \quad \dot{P}_i = \operatorname{Re}\{S_i\} \quad Q_i = \operatorname{Im}\{S_i\}$$

$$c) \Delta P_i = P_i^{(k)} - P_i \quad \Delta Q_i = Q_i^{(k)} - Q_i \rightarrow \text{hibaelosztás}$$

③ $\frac{\partial}{\partial \bar{S}}$ elemi módusai

④ U_i fennlételűek módusai

$$a) \begin{bmatrix} \frac{\partial \bar{S}_2}{\partial U_2} \\ \frac{\partial \bar{S}_3}{\partial U_3} \\ \vdots \\ \frac{\partial \bar{S}_n}{\partial U_n} \end{bmatrix} = \frac{1}{\frac{\partial U_1}{\partial \bar{S}_1}} \begin{bmatrix} \frac{\partial P_1}{\partial P_2} \\ \frac{\partial P_1}{\partial P_3} \\ \vdots \\ \frac{\partial P_1}{\partial P_n} \end{bmatrix}$$

$$b) i=2, 3, \dots, n$$

$$\begin{aligned} \dot{S}_i^{(k+1)} &= \dot{S}_i^{(k)} + \Delta \dot{S}_i \\ U_i^{(k+1)} &= |U_i| \angle \varphi_i^{(k+1)} \end{aligned}$$

⑤ Hibaelosztás

$$\max(|\Delta P_i| + |\Delta Q_i|) < \varepsilon$$

$$\rightarrow$$

$$\text{ign} \quad S_1 = U_1 \dot{I}_1$$

) stb.

$$I_1 = T_{11} U_1 + \sum T_{1j} U_j$$

22.1. Grilllegpunkt földelésre

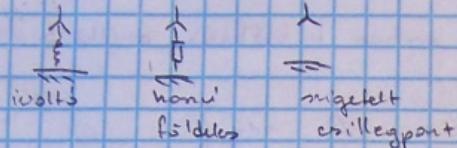
Grilllegpunkt földelésre

→ környékbeli földelt → legelőbb egyszerű galvanikus

- heteroszén földelt: $I_{FN} \gg I_{terhelés}$

$$|U_{epf}| \leq 1,2 \cdot U_{n_fürs}$$

→ nem környékbeli földelt



$$|U_{epf}| = \sqrt{3} \cdot U_{nf}$$

erőművek generátorai

1,00 - 120 kV

20 kV

10 kV

0,4 kV

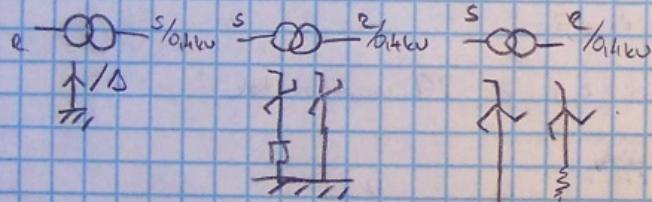


nebedrágítás

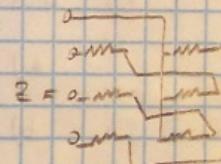
kábel

több helyen
földelt +
nullánkötés

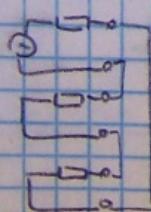
Grilllegpunkt kapcsolási mód



$$\Delta = \begin{bmatrix} -m \\ m \\ m \end{bmatrix}$$



1 FN zuverlässigkeit aham kontaktorához



$$I_1 = I_2 = I_0$$

$$I_{FN} = \frac{3 \cdot U_{nf}}{2x_0 + x_1}$$

$$I_{SF} = \frac{U_{nf}}{x_1}$$

$$\text{ha } x_0 < x_1 \rightarrow I_{FN} > I_{SF}$$

$I_{FN} = 3 \cdot I_0$ esetben

$\rightarrow x_1$ nincs → körzékhely gyengítése
 \rightarrow nincs fogás

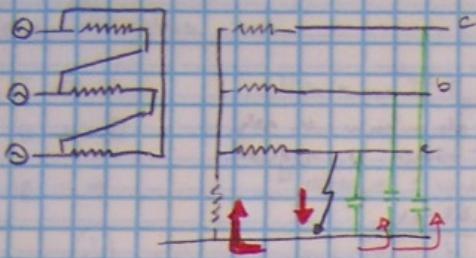
I_{FN} esetben

→ környékbeli földelésre nélkülöz

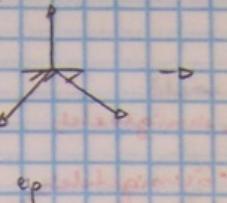
→ fogás leküzdés alkalmazása (Grilllegpont)

$S_2 = U_2 \cdot I_2 \rightarrow$ ha nagyobb feszültségen körzetből zárlhati elam.

22.2. i-voltás lehetségei

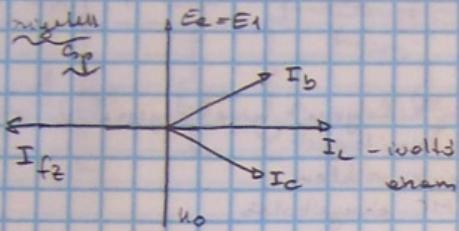


működés + op



$$\text{az ep vonal körüljárás} = \sqrt{3}|E_{\text{ad}}|$$

$$U_0 = -\bar{E}_2$$

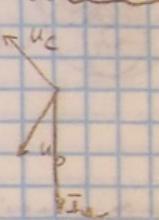


$$I_L = I_B + I_C$$

$$I_{f_2} = -I_L$$

$$I_R = I_L - I_{f_2} \approx 0$$

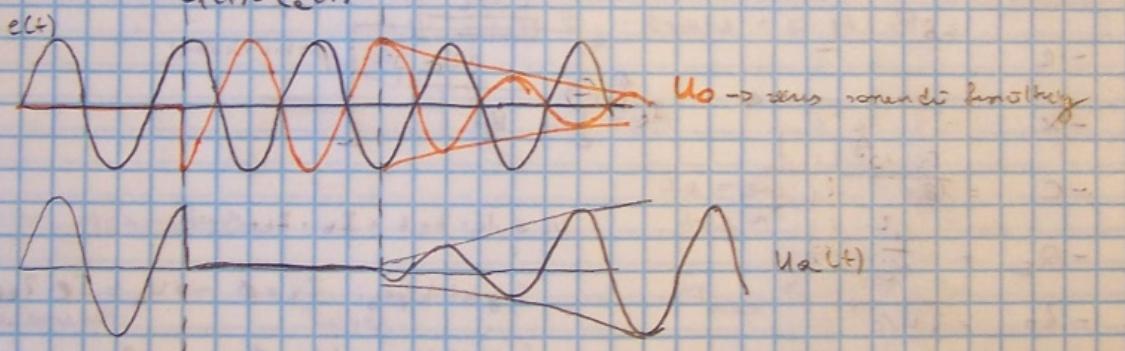
földelés + op



i-voltás lehetségei:

$$U_a(+)=U_1(+)+U_0(t) \quad U_{2L}(t)=0$$

$$e_1(t) = e_a(t)$$



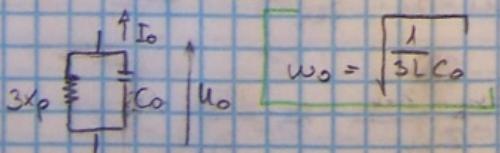
$U_0 \rightarrow$ zero rezonans frekvenciáján

i-voltás lehetségei: \rightarrow minimalizálja a földcsatlakozási áramot

\rightarrow kör kiállítása

\rightarrow felhői a rezonans frekvenciás frekvenciájának
felépítését \rightarrow osztályban a minőségügyi részről

Resonancia frekvencia



Túlkompenzáció $|I_L| > |I_{f_2}|$

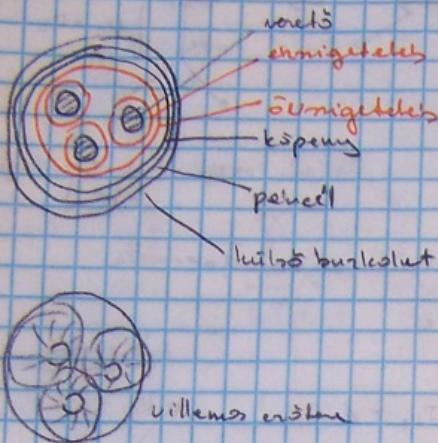
\rightarrow am $f_0 \approx 50\text{Hz}$ rezonanciafrekvencia
ellenállásba, mert ha L ellenszín.
az inductivitásra csak nemredukálható C_0 -szökkent,
így ha $f_0 < f_R$ lenne aktív a $f_0 \approx f_R$
ellenállásba.

$$k = \frac{|I_L|}{|I_{f_2}|} = \frac{\omega_0^2}{\omega_R^2}$$

kompenzációi fok

23.1. Kabelfelek villamos parameterek

Kabelfelek vezetéke



er

- alumínium v. réz
- tiszta v. rödörök

műanyagok

- poli, poli, pvc

kötény

- olaj, kápolyen + magvak ölyonna
- műanyagok
- emelkedő hőfokon
- EMC elhárítás

Villamos parameterek

- R

- X

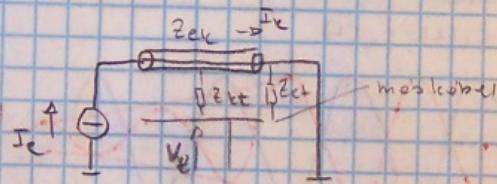
$$- C = \frac{C_0 \cdot 10^3}{18} \cdot \frac{1}{\ln \frac{a_{MD}}{a}}$$

$$- Q_C = \frac{U_0^2}{X_C}$$

$$- Z_0 = \sqrt{L/C}$$

$$- P_{termikus} = \frac{U_0^2}{Z_0}$$

Kötény hídere a környezetre



$$V_L = I_L \cdot Z_{kt} + I_k \cdot Z_{kk}$$

$$\text{Szigetelés kötény: } I_k = \emptyset \rightarrow V_L = I_L \cdot Z_{kt}$$

$$\text{Feldalálás kötény: } V_k = \emptyset$$

$$V_k = I_L \cdot Z_{kt} - I_k \cdot Z_{kk}$$

$$I_k = -I_L \cdot \frac{Z_{kk}}{Z_{kt}}$$

$$V_k = I_L \cdot Z_{kt} - I_L \cdot \frac{Z_{kk} \cdot Z_{kt}}{Z_{kt}}$$

$$k_V = \frac{V_k}{V_L} = \frac{Z_{kk} \cdot Z_{kt}}{Z_{kt} + Z_{kk}} \approx \frac{R_k}{Z_{kt}}$$

Veldőkötényes → az ejszakai hőkörön → R_k elmenekülő
korai pl: réz

23.2. Kabeldielektrolyse

Hochleistungssonne

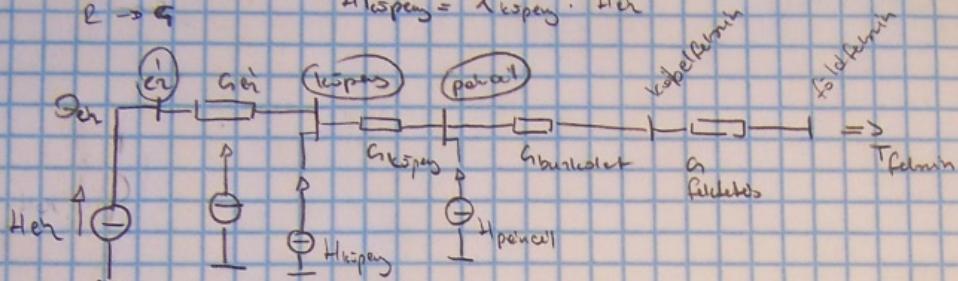
$$I \rightarrow H$$

$$U \rightarrow \odot$$

$$R \rightarrow \varrho$$

$$H_{\text{eh}} = n \cdot \tau_{\text{eh}}^2 \cdot R_{\text{eh}}$$

$$H_{\text{kopay}} = 2 \cdot k_{\text{kopay}} \cdot H_{\text{eh}}$$



- feste aktionszeit
isotermisch
- minden ω =
feste
Temperatur

$$\Theta_{\text{eh}} = T_{\text{eh}} - T_{\text{förmig}}$$

$$T_{\text{eh}} \approx I_{\text{eh}}$$

↳ zumindest einem heterogenen Wirkstellen trittens Höfekwaltorans

$$I_2^2 \cdot R_{\text{eh}} \cdot t_{\text{zweite}} = c \cdot m \cdot \odot$$

↓
Fragt \odot -Wert

$$I_2 = I_s$$

t_{zweite}

$$I_{\text{z max}} = \frac{I_s}{\sqrt{t_2}}$$

Villenes potenzialtheorie

nebedeutelektro

kabel

$$R \approx R$$

$$X > X$$

$$C < C$$

$$Q_c < Q_c$$

$$z_0 \gg z_0$$

$$P_{\text{term}} \ll P_{\text{term}}$$