

8) ZÁKLADY TEORIE EL. OBVODŮ

EL. OBVOD = KOMBINACE DEJOTATIV. STAV. PRVKŮ

AKTIVNÍ PRVKY - MOHOU BÝT TRVALÝM ZPŮSOBEM EL. E
 PASIVNÍ - OSTATNÍ

DVOJPŮLY -
 ČTYŘPŮLY - TRANSF., ELEKTRONKA, TRANZISTOR

ANALÝZA EL. OBVODU

- NÁM STRUKTURU → HLEDÁNÍ PROUDY

SYNTÉZA

- HLEDÁNÍ KONFIGURACE
 - NEJEDNOZNAČNĚ

AKTIVNÍ OBVOD

- ALESP. 1 AKTIV. PRVEK
 - GALV. ČL., TERAČL. → NE OSCILACNÍ (KOND.)
- ### PASIVNÍ OBVOD
- BEZ AKT. SOUČÁSKY

LINEÁRNÍ

- JEN Z CIV. PRVKŮ → JEDNĚ PŘÍP. NEZÁVISÍ NA PROTĚKAJÍCÍM PROUDU

NELINEÁRNÍ

- ČIŤKA NA FEROMAG. JÁDRU

↓
 PŘETIŠTOK SPÍN. OHM
 LOKALNĚ NEBEZP. V POHYB. JEDL. TĚLIC

ČASOVÁ ZÁV. ELEKTRONOT. NAPĚTÍ

STEJNOSMĚRNÝ

- ČASOVĚ NEZP. POLE

STŘÍDAVĚ

- HARMONICKY

STAV

USTÁLENÝ

- I VE STEJN. OBVODU MOHOU BÝT PO ZOPAKY- PROUDY PLOM, POK

NEUSTÁLENÝ

→ PŘEDM. PŘI VÝKLECH JINAK

→ I OBVODY S NESKUS. PŘŮBĚHEM

- ZNÁZOBŘENÍ OBVODU → SCHEMA



VS

KOSTRA



- UZEL, VĚTEV, SMYČKA

ZÁKL. VLASTNOSTI

- PODLE POČTU SVOREK

DVOJPŮLY

- NEJEDNOD. TYP STAV. PRVKŮ
- ÚPLNĚ POPRAJĚ VLASTNOSTI

$$i \quad U(t) \sim I(t)$$

↑
 KDYŽ ZNÁM ZÁV U, I ⇒ CHARAKTERISTICKÁ FUNKCE DVOJPŮLY

- NEJEDNÁ SE O PŘEKY

DVOJPOL

- NEJEDNODUŠÍ, VLASTNOSTI ÚPLNĚ POPŘÁNY KDYŽ VÍM I A U
- U A I MOHOU BÝT ZÁVĚNA

CHARAKTERISTICKÁ FCE DVOJPOLU

$$F\left(I, \frac{dI}{dt}, \dots, \frac{d^n I}{dt^n}, U, \frac{dU}{dt}, \dots, \frac{d^m U}{dt^m}\right) = 0$$

- KDYŽ CHAR FCE MÁ TVAR LIN. KOMBINACE

→ LINEÁRNÍ DVOJPOL (VODIČ · SPC · OHMA)

JINĚ - ONE LINEÁRNÍ DVOJPOL

$$U_L = L \frac{dI}{dt}$$

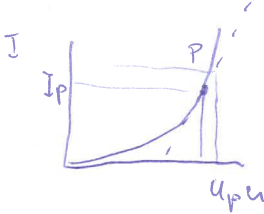
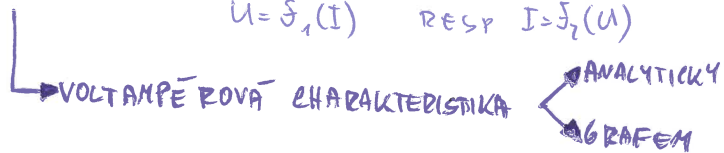
$$I_C = C \frac{dU}{dt}$$

$$U = IR = \frac{dQ}{dt} R = C \frac{dU}{dt}$$

- RESISTOR = ODPOROVÝ DVOJPOL

$$F(I, U) = 0$$

$$U = f_1(I) \text{ RESP } I = f_2(U)$$



- PRAKTE - PŘÍKLODY U, I SE NACHÁZÍ V OBLASTI PRACOVNÍHO BODU P

↳ CHAR. MOHOU V OKOLÍ BODU LINEARIZOVAT
→ PAK POVAŽUJÍ PŘÍBL. ZA LINEÁRNÍ

I_p, U_p ... PRAC. BOD

$$\Delta U = \left(\frac{dU}{dI}\right)_P \Delta I = R_d \Delta I$$

R_d ... DYNAMICKÝ ODPOR V PRAK. BODE

$$R_d = \left(\frac{dU}{dI}\right)_P$$

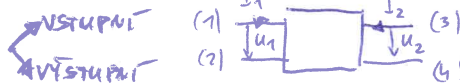
↳ NÁHRAZ. CHARAKTERISTIKU DVOJPOLU TEĚLNĚ K P

G_d ... DYN. VODIVOST

$$\Delta I = G_d \Delta U$$

ČTYŘPOL

- DVE DVOJPOLÉ SVORKY
- ODPOROVÝ ČTYŘPOL
- ME (1)-(4) MUSÍ EXIST. VZÁJEMNĚ VZTAHY



$$F_1(U_1, I_1, U_2, I_2) = 0$$

$$F_2(U_1, I_1, U_2, I_2) = 0$$

POPSÁNO "h-ROVNICE" (HYBRIDNÍCH ROVNIC)

$$U_1 = h_1(I_1, U_2)$$

$$I_2 = h_2(I_1, U_2)$$

"y-ROVNICE" (ADMITANČNÍ ROVNICE)

$$I_1 = y_1(U_1, U_2)$$

$$I_2 = y_2(U_1, U_2)$$

← ODVODÍM

- PRO NE LINEÁRNÍ → EMPIRIČNĚ

- EMPIRIKŮ - MĚŘÍME 2 - OTRČETÍ POKAŽEŤ ZA PARAMETR

- PRACOVNÍ BOD ŤTĚROUM

- SOUČAS. VĚT. VYHOVUJ. OBLOD. VELIČIN u_1, i_1, u_2, i_2 KTERÉ VYHOVUJÍ CHAR. ROVNICÍM



K JEDNOZMĚ. URČENÍ \rightarrow MUSÍM ZADAT 2 \rightarrow ZBÝVAJÍCÍ Z CHAR. RCE

- HODNOTY VSTUP A VÝSTUP HODNOT SE TROEHA ODČÍSLOU OD TĚCH V PRAC. BODU

"KLIDOVÉMU PRAC. BODU"

L PRAC. LINEARIZUJI

L ODBĚHLYCH $\Delta u_1, \Delta i_1, \Delta u_2, \Delta i_2$ \rightarrow ZVYJÁDĚM JAKO TOTÁL. DIFERENC. CHAR. ROVNIC

$\Rightarrow \Delta u_1 = h_{11} \Delta i_1 + h_{12} \Delta u_2$

$\Delta i_2 = h_{21} \Delta i_1 + h_{22} \Delta u_2$

\Rightarrow PARAMETRY h u_2, i_1

$h_{11} \left(\frac{\partial u_1}{\partial i_1} \right)_P$ $h_{12} \left(\frac{\partial u_1}{\partial u_2} \right)_P$

$h_{21} \left(\frac{\partial i_2}{\partial i_1} \right)$ $h_{22} \frac{\partial i_2}{\partial u_2}$

\Rightarrow ALTERNATIVNĚ

$\Delta u - y$

$\Delta i_1 = y_{11} \Delta u_1 + y_{12} \Delta u_2$

$\Delta i_2 = y_{21} \Delta u_1 + y_{22} \Delta u_2$

\rightarrow PAK ZÍSUJÍM PARAMETRY y (OBDOBĚ)

- EXISTUJÍ VZÁJEMNĚ BEZCCE MEZI PARAMETRY

$y_{11} = \left(\frac{\partial i_1}{\partial u_1} \right)$ $y_{12} = \left(\frac{\partial i_1}{\partial u_2} \right)$ $y_{21} \frac{\partial i_2}{\partial u_1}$ $y_{22} = \frac{\partial i_2}{\partial u_2}$

- PARAM. h A y POPISUJÍ VLASTNOSTI NECLN. ŤTĚROUM V BEZPROSTĚ. OKOLÍ KLID. PRAC. BODU

- KDMĚ MĚM LINEÁRNĚ \rightarrow PLATÍ CHAR. RCE

$h \dots$ MĚ HYPERBOLNÍ (SMĚŠENÝ ROZMĚR)

$y \rightarrow$ MĚJÍ VŠECHY ROZMĚR ADMITANCE

8.2 STEJNOSMĚRNĚ A STĚDANĚ LN. OBVOBY U V USTĚL. TVARU

u, i NA SOUČASNĚ

OHMŮV ZÁKON + KIRCHHOFF PRO KOMPLEX. SYMBOLIKU

KOUD: PROUŠ PRĚBĚHÁ VAR. O $\frac{\pi}{2}$

i, u NA R, L, C SOUČASNĚ

\downarrow MUSÍ MĚT HARMON. PRĚBĚH MUSÍ SPLOUAT

$I = \frac{1}{R} U$ OHM

$\hat{u}(t) = U_0 e^{i(\omega t + \varphi_u)} = \bar{u} e^{i\omega t}$
 $\hat{i}(t) = I_0 e^{i(\omega t + \varphi_i)} = \bar{i} e^{i\omega t}$

PAK DOSTANU

$U_R(t) = R I_{e,0} \cos(\omega t + \varphi_i) = U_{R,0} \cos(\omega t + \varphi_i)$

$I_C(t) = \omega C I_{e,0} \cos(\omega t + \varphi_{ue} + \frac{\pi}{2}) = U_{C,0} \cos(\omega t + \varphi_{ue} + \frac{\pi}{2})$

$U_L(t) = \omega L I_{e,0} \cos(\omega t + \varphi_{iL} + \frac{\pi}{2}) = U_{L,0} \cos(\omega t + \varphi_{iL} + \frac{\pi}{2})$
 AMPLITUDE

$$U_{R,0} = RI_{R,0}$$

$$U_{C,0} = \frac{I_{C,0}}{\omega C}$$

$$U_{L,0} = \omega L I_{L,0}$$

- ROZDÍLNĚ FÁZE PŘÍBĚHU

$$\varphi_{U_C} - \varphi_{I_C} = -\frac{\pi}{2}$$

$$\varphi_{U_L} - \varphi_{I_L} = \frac{\pi}{2}$$

$Z_R \dots$ IMPEDANCE

$$Z_R = R$$

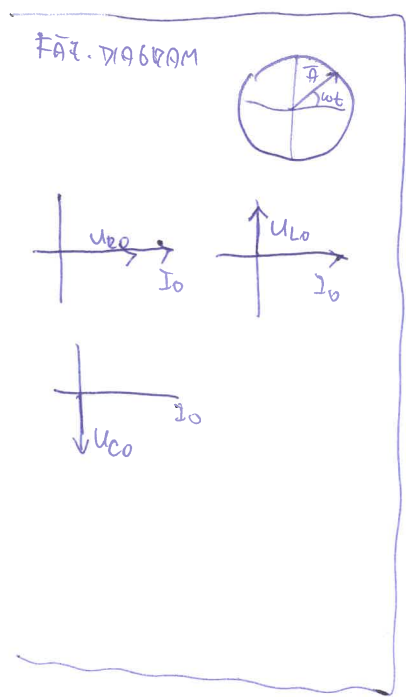
$$Z_L = \omega L$$

$$Z_C = \frac{1}{\omega C}$$

↓
ZEPREZ. KEJEN VĚTŠÍ AMPLITUZY, ALE I JEDNĚ FÁZE. POSUNU

- PŘEPISÁNÍ GONIOM. FCE

$$\cos(\omega t + \varphi) = \text{Re} [\cos(\omega t + \varphi) + i \sin(\omega t + \varphi)] = \text{Re} [e^{i(\omega t + \varphi)}]$$



→ OKAMŽITÁ HODNOTA u or i → REÁLNÁ ČÁST KOMPL. ČÍSLA

$$\hat{U}(t) = U_0 e^{i(\omega t + \varphi)} = \bar{U} e^{i\omega t}$$

$$\hat{I}(t) = I_0 e^{i(\omega t + \varphi)} = \bar{I} e^{i\omega t}$$

$$\Rightarrow u(t) = \text{Re} \hat{U}(t)$$

$$i(t) = \text{Re} \hat{I}(t)$$

↓ ČAS. ZÁVISLÝ
• 0 SPEC. VĚCÍMĚ NESESE INFORMACI

⇒ KOMPLEXNÍ AMPLITUZY

$$\bar{U} = U_0 e^{i\varphi_U}$$

$$\bar{I} = I_0 e^{i\varphi_I}$$

U a I ZEPREZENTUJÍ POUZE KOMPLEXNÍ AMPLITUZY
POUŽÍVÍ VYJÁDRĚNÍ OKAMŽITÝCH HODNOT U a I

$$\bar{U}_R = R \bar{I}_R$$

$$\bar{U}_L = i\omega L \bar{I}_L$$

$$\bar{U}_C = \frac{\bar{I}_C}{i\omega C}$$

$$\bar{U} = \bar{Z} \bar{I}$$

$\bar{Z} \dots$ KOMPLEXNÍ IMPEDANCE

$$\bar{Z}_R = R$$

$$\bar{Z}_L = i\omega L$$

$$\bar{Z}_C = \frac{1}{i\omega C}$$

OR $\bar{I} = \bar{Y} \bar{U}$

$$\bar{Y} = \frac{1}{\bar{Z}}$$

$\bar{Y} \dots$ KOMPLEXNÍ ADMITANCE

→ CELKOVĚ NAZÝVÁM „KOMPLEXNÍ VYJÁDRĚNÍ OHMHOVA ZÁKONA“

I. KIRCHHOFF. PRAVIDLO

$$\sum_{k=1}^N \text{Re} \hat{I}_k(t) = \text{Re} \sum_{k=1}^N \hat{I}_k(t) = 0$$

$$\Rightarrow \sum_{k=1}^N \hat{I}_k(t) = 0 \Rightarrow \sum_{k=1}^N \bar{I}_k = 0$$

$$\sum_{k=1}^N \bar{I}_k = 0$$

→ MÁ-LI BÝT VĚDY SPRAVĚN

↑ PRAVĚ VYKŘÁČÍM ČASOVÝ FAKTOR

↳ MUSÍ BÝT ROVNA I JEDNĚ (MÁG. ČÁST)

II. KIRCHHOFF. PRAVIDLO

- VŠECHNA NAPĚTÍ MA SOUČÁSTNĚCH MUSÍ BÝT V UADĚM ČASE
ROVNA EJMŮ. NAPĚTÍ ZDROJŮ

↓
PRACUJI KOMPLEXNĚ

$$\sum_{k=1}^M \operatorname{Re} \hat{\xi}_k(t) = \operatorname{Re} \sum_{k=1}^M \hat{\xi}_k(t) = \sum_{l=1}^N \operatorname{Re} \bar{z}_l \bar{I}_l(t) = \operatorname{Re} \sum_{l=1}^N \bar{z}_l \bar{I}_l(t)$$

↳ JAKO U I. - ZDROJŮ MUSÍ SPLŇOVAT I IMAG. ČÁST
- POUŽIJM $\exp(i\omega t)$

$$\Rightarrow \sum_{k=1}^M \hat{\xi}_k = \sum_{l=1}^N \bar{z}_l \bar{I}_l \quad \text{II. KIRCHHOFFŮV ZÁKON}$$

$U_0 \cos \omega t$

- POZOR NA POLARITU ZDROJŮ !

↳ U STEJNOSMĚRNĚHO ZÁČETI NA POLOŽITĚ VTIŠTENĚ INTENZITY

- U STŘÍDAVĚHO \ominus → ZAHRAJTA V KOMPLEXNÍ AMPLITUDE EJMŮ. NAPĚTÍ

↓
- ZMĚNA POLAR. Δ → ZMĚNA O T

ALE MUSÍ BÝT ZNÁMO, JAKĚ POLARITĚ KOMPLEX. AMPLIT. ODPOVÍDÁ

- SOUHLASÍ - U ZVOL. ORIENTACE OBVODU SE ZDROJEM → \oplus

↳ JINAK ZMĚNĚ O T NEBO DĀM \ominus

VLASTNOSTI REÁLNÝCH DVOJPOLŮ

- JAK MOC SE REÁL. BCIČI I DEČU?

↳ ZÁV NA KOSTRUKCI, FREKVENČ. OBORU

• I RESISTOR MÁ INDUKČNOST → MEURČATI SE PŘI ↓ FREKVENČECH

• I CÍVKA MÁ ODPOR → PŘI ↓ f SE PROJEVÍ

↳ KLÍČE VIKAZOVAT VLASNÍ REZONANCE

SKINEFKT ?

• KONDENZÁTOR

- LIMITUJÍCÍ SE VODIVOST DIEL. PROSTŘEDÍ MEZI ELEKTR.

- VIDÍM PŘI ↓ FREKVENČECH

- ZĚČAT ZDROJ EJMŮ. NAPĚTÍ → MÁ KOMBENÝ VLASTNÍ ODPOR → ZPŮSOBUJE POHLES SVOBODN. NAPĚTÍ PŘI ODBĚRU

↓
TAM KDE JE t - ZÁV → PROJEV. VLASNÍ INDUKČ. VODIČŮ I KAPACITŮ (KDYŽ JE ΔE)

$\bar{z} = R + iX = z_0 e^{i\psi} \rightarrow |\bar{z}| = \frac{U_0}{I_0}$

$\psi = \arctg \frac{X}{R}$

LOURENDE ROZDIL FAZ. KONSTANT NAPETI A PROUDU

$\bar{u} = U_0 e^{i\varphi_u} = \bar{z} \bar{i} = z_0 I_0 e^{i\psi} e^{i\varphi_i} = z_0 I_0 e^{i(\psi + \varphi_i)}$

KOMP. IMP.
 $\bar{z} = R + i\omega L + \frac{i}{\omega C}$

- KIRCH. PLATI I PRO REAL. PRVKY
- VYPOCET SERII A PARAL.

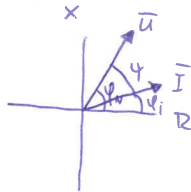
$\bar{z} = \sqrt{R + i\omega L - \frac{i}{\omega C}}$

$\bar{z}_s = \bar{z}_1 + \bar{z}_2 + \dots + \bar{z}_N$

$\frac{1}{\bar{z}_p} = \frac{1}{\bar{z}_1} + \frac{1}{\bar{z}_2} + \dots + \frac{1}{\bar{z}_N}$

PARAL. JEN $\frac{1}{X}$

"FAZOVY DIABRAM"



$U_{\text{elek. zdroje}} = \sqrt{U_E^2 + (U_L - U_C)^2}$

CHOVANI PRVKU ZAVISI NA: VODIVOSTI, INDUKCNI, KAPACITNE + VTISTELENI SIACH (VEDIC PROJEKCI)

"NAHRADNI SCHEMA"

- REAL. PRVKY PAK APROXIMUJI VZAJEMNYM PROPOJENYM KOLEC. POITU IDEAL. ZDROJEM ECHOT NAPETI, IDEALNICH R + L + C ZADIC
SMAZIM SE, ABY BYLO CO NEJEDNODUSI

a) NAHRADNI SCHEMA LINEAR ZDROJE

- STEJDAVEHO
- V PROUD. TRUBICE LI VYNIKA CAS. PROM. POLE $\rightarrow \dot{e}(t) = \dot{e}_0 \cos(\omega t + \varphi)$

TEBA UUVEM INDUKCE

- UVEDI $I(t)$
LOUVNA G, R, L, C

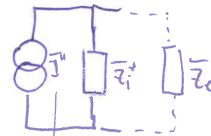
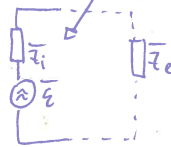
↓ MISTOVNA. ODPORU R_i
↓ ZAVEDU \bar{z}_i ... VNITENI IMPEDANCE

$\bar{e} - \bar{z}_i \bar{i} = \bar{u}_s$

$\bar{u}_s \dots$ SVOBODNE
 $\bar{i} = \frac{\bar{u}_s}{\bar{z}_e}$

ZAJEDNOVACI
BUDI PRII IMPED. \bar{z}_e PROUD

NAHRADNI SCHEMA



ACE MUZE SE STROJIT VICE
 \rightarrow NEJEDNODUSNOST

ID. ZDROJ PROUDU J' A VNITENI IMP. \bar{z}_i'

OBE EKUIVALENTNI, KDYZ BUDOU V \bar{z}_e BUDIT STEJNY PROUD

- OBDON SE CHOVAT STEJNE, KDYZ BUDE PLATIT

$\bar{e} = \bar{z}_i \bar{i} \wedge \bar{z}_i' = \bar{z}_i$ (OJAKO PISETIM)

! Zdroj \bar{E} s \bar{Z}_i (SERIOVĚ) JE EKIVALENTNÍ ZDROJ PŘOUDU $\bar{I}'' = \frac{\bar{E}}{\bar{Z}_i}$ S PARAL. IZÁZENOU VLNĚ. IMPED.

KDYŽ $\bar{Z}_i = \bar{Z}_i'$

⇒ NOPTONOVA VĚTA (EKVIVALENCE)

- PLATÍ I PRO STACIONÁRNÍ ZDROJE

b) NÁHRADNÍ SCHEMA KONDENZÁTORU

- VĚKLIKÉ SPOJENÍM ID. REZIS + ID. KOND.

$$\bar{Z}_s = R_s - \frac{i}{\omega C_s}$$

$$Z_s = \frac{\sqrt{1 + \omega^2 C_s^2 R_s^2}}{\omega C_s}$$

FÁZ. ÚHEL ψ_s
 $\text{tg } \psi_s = - \frac{1}{\omega C_s R_s}$

SERIE
 PARAL.



- PRO PRAKTIKÉ POSOUŽENÍ

↳ ZAVEDU "ZTRÁTOVÝ ÚHEL" δ

$$\delta = \frac{\pi}{2} - |\psi|$$

- SERIOVÉ NÁHR. SCHEMA

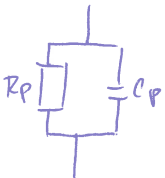
$$\text{tg } \delta_s = \omega C_s R_s$$

"ZTRÁTOVÝ ČINITEL" - MĚRA ZTRÁT (E) VE SMUT. KONDENZ.

KDYŽ $\delta_s = 0 \rightarrow \text{tg } \delta_s \rightarrow \text{IDEÁL}$
 (MŮŽE NEZTRÁT)

- POKE-LI $R_s \rightarrow$ ZVÍŠ. $\text{tg } \delta_s \rightarrow$ ZTRÁT

ALÉ \rightarrow KDYŽ $\delta \rightarrow \frac{\pi}{2} \rightarrow$ BLÍŽÍM IDEÁLU



- PARAL. ZAPOJ.

$$\bar{Y}_p = \frac{1}{R_p} + i\omega C_p$$

$$|\bar{Z}_p| = \left| \frac{1}{\bar{Y}_p} \right| = R_p (1 + \omega^2 C_p^2 R_p^2)^{-1/2}$$

ZTRÁTOVÝ ČINITEL $\text{tg } \delta_p = (\omega C_p R_p)^{-1}$

! ⇒ ČÍM MENŠÍ $R_p \rightarrow$ TÍM VĚTŠÍ PŘEMĚNA ELEKTR. (E) NA TĚPLOTU

→ JAK (P) TAK (S) ZAPOJENÍ MOHOU IMITOVAT PŮVODNÍ ID. KONDENZ.

- ČELI DOSÁHNOUT I CO NEUVĚTŠÍHO PRAK. INTERVALU

- ZTRÁTOVÝ ČINITEL JE FREKVENČNĚ ZÁVISLÝ (S) → POKE ÚMĚRNĚ J

(P) → JE KEUKHOVÉ FREKVENCE NEPŮVODNÍ ÚMĚRNĚ

→ CO POUŽÍVÁ ZÁVISLÁ POUČITĚM ZTRÁTOVÝM ČINITELI A JEHO VLASTNOSTERH

↳ ZTRÁTY ZÁVISÍ NA G (PROHYBU e) → $\text{tg } \delta_s \sim \frac{1}{f}$ (JE NEPŮVODNÍ ÚMĚRNĚ) → VYHODNĚNÍ PARALELNÍ ÚSP.

- PŘI DÁLĚ FREKVENCE LŽE TYPM NÁVZÁJEM NÁHRADOVAT

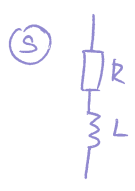
↳ EXISTUJÍ PŘEVODNÍ VZTAHY

$$R_s = \frac{R_p}{1 + \omega^2 C_p^2 R_p^2} \quad C_s = \frac{1 + \omega^2 C_p^2 R_p^2}{\omega^2 C_p^2 R_p^2}$$

$$R_p = \frac{1 + \omega^2 C_s^2 R_s^2}{\omega^2 C_s^2 R_s^2} \quad C_p = \frac{C_s}{1 + \omega^2 C_s^2 R_s^2}$$

C) NÁHRADNÍ SCHEMA CÍVKY

- ODPOR + INDUKČNOST



- KAMŽ JE RE ČÁST \bar{Z} PŮSOBENA VODIVOSTÍ (KOLEČNĚ) VODIČE

$$Z_s = Z_1 + Z_2 + \dots$$

$$\bar{Z} = R + i\omega L \Rightarrow Z = \sqrt{R^2 + \omega^2 L^2}$$

$$\Rightarrow \psi: \tan \psi = \frac{\omega L}{R} = Q$$

Q... ČÍMTEL JAKOSTI CÍVKY

Q → ∞ ⇒ BLÍŽÍ SE IDEÁLU

- VĚTŠINOU 10-10²

- PŘI VYSOKÝCH FREKVENCÍCH → VLASTNÍ INDUKČNOST VODIČE REAGUJOU JAK KALÍ ZALEDBATELNĚ

LOUCHOVÁ SE PAK JAKO CÍVKA
S ČÍMTELEM JAKOSTI

- TROJPRVKOVÉ SCHEMA LEŽOHLAVIČE

↓ KAPACITU JEDNOTLIV ZÁVITŮ - TAKY AŽ PŘI
f

→ PŘÍPOJIM JEŠTĚ KAPACITU - P* TROJPRVKOVÉ SCHEMA

= P* PARALELNÍ REZONANČNÍ OBVOD

- ZÁVISLOST \bar{Z} NA f KALÍ MONOTONNĚ

- RE ČÁST MĚYVÁ MAXIMA

↳ PŘI "PARALELNÍ REZ. FREKV." ω_r

$$\omega_r^2 = \omega_0^2 (1 - Q_0^{-2})$$

$$\omega_0 = (LC)^{-1/2} \quad Q_0 = \frac{\omega_0 L}{R}$$

- IMAG. ČÁST = 0

⇒ CHOVÁNÍ REÁL. OBVODŮ

ZNAČNĚ KOMPLIK.

↓
I VOLBA NÁHRAD. SCHEMATU

VĚTA O SUPERPOZICI

MĚJME LIN. OBVOU VE KTERÉM JE ZAŘAZENO N -ZDROJŮ O ELEKTROMOTNAPĚTÍCH $\bar{E}_1, \bar{E}_2 \dots \bar{E}_N$. PŘEDPOKLÁDÁME, ŽE MŮŽEME ZAŘAZOVAT JEDEN ZDROJ PO DRUHÉM, ŽATĚKŽ OSTATNÍ ZDROJE JSOU VĚDY LAHRAZENY SVÝMI VNITŘNÍMI IMPEDANCAMI. OZNAČME $\bar{I}_k^{(l)}$ PROUD, KTERÝ TEČE VYBRANOU k -TOU VĚTVÍ OBVOU, JE-LI ZPŮSOB 1-TÝ ZDROJ. CELKOVÝ PROUD \bar{I}_k TEČOUcí KVAŽOVANOU VĚTVÍ PŘI PŮSOBENÍ VŠECH ZDROJŮ MŮŽE PAK BÝT VYJÁDRĚN

$$\bar{I}_k = \sum_{l=1}^N \bar{I}_k^{(l)}$$

⇒ VLASTN. LIN. OBVOU

- PRAK. LIN. PRVKŮ NEZÁVISÍ NA PROUH. PROUDU !
- ÚČINNÝ KAŽDÉHO MŮŽU VYŠETŘIT ZVLÁŠTĚ

- PŘI ŘEŠ. OBVOU

- OKRÝVĚ ZDROJŮM DÍLEČÍ \bar{I}_k ZDROJŮ → PŘESČÍTÁNÍ A MAM PŘESČEK

OBECNÉ METODY ANALÝZY OBVOU (V UST. STAVU)

a) PŘÍMÁ APPLIKACE KIRCH.

- U Π . K. P → MUSÍM SPECIÁLNĚ UPRVIT STRAN OBVOU

$$\begin{array}{c} [n - (q - 1)] \\ \downarrow \quad \downarrow \\ \text{VĚTVĚ} \quad \text{UZLY} \end{array} \text{ NEZÁVISL. VĚTVÍ}$$

b) SMYČKOVÉ PROUDY

- KAŽDĚ NEZÁV. SMYČKĚ → PROUD (SMYČKOVÝ)

- SKUTEČNÝ PROUD VĚTVĚ JE PAK SOUČET SMYČKOVÝCH

c) UZL. NAPĚTI

- ANALOGIE JEN SMYČKY

- ZHODNĚNÍ NAPĚTÍ NA UZLU PŘOTI JINÉMU (REFER.) UZLU

THEVENIKOVA VĚTA

- MŮŽEME MĚŘIT. ČESTY OBVOU, ALE JEN PŘEBA VĚTVĚ

- PROUD JE VĚTVĚ BEZ ZDROJE → PASIVNÍ PRVKY

↳ PAK ZBYTĚK OBV. JE JAKO ZDROJ

- NAHRADÍM ZBYTĚK ZDROJEM \leq VNITŘNÍ IMPEDANCÍ