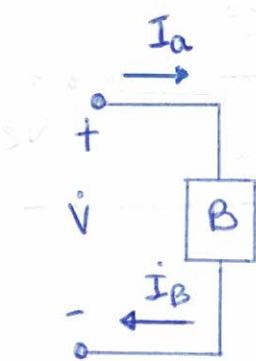
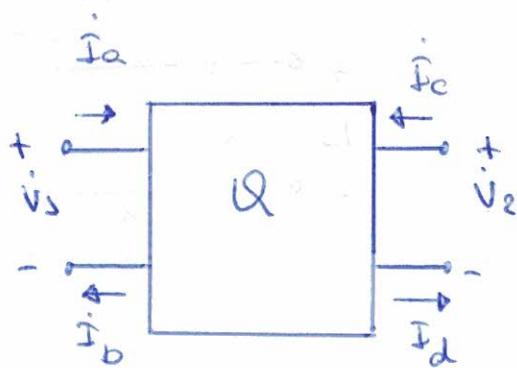


Quadripolos



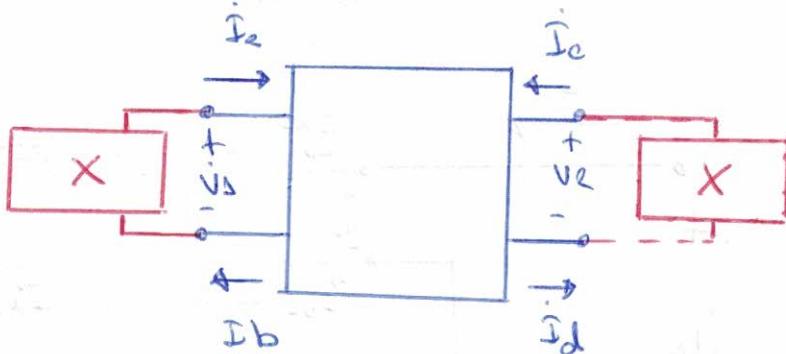
Bipolo



Quadripolo

$$I_a = I_b$$

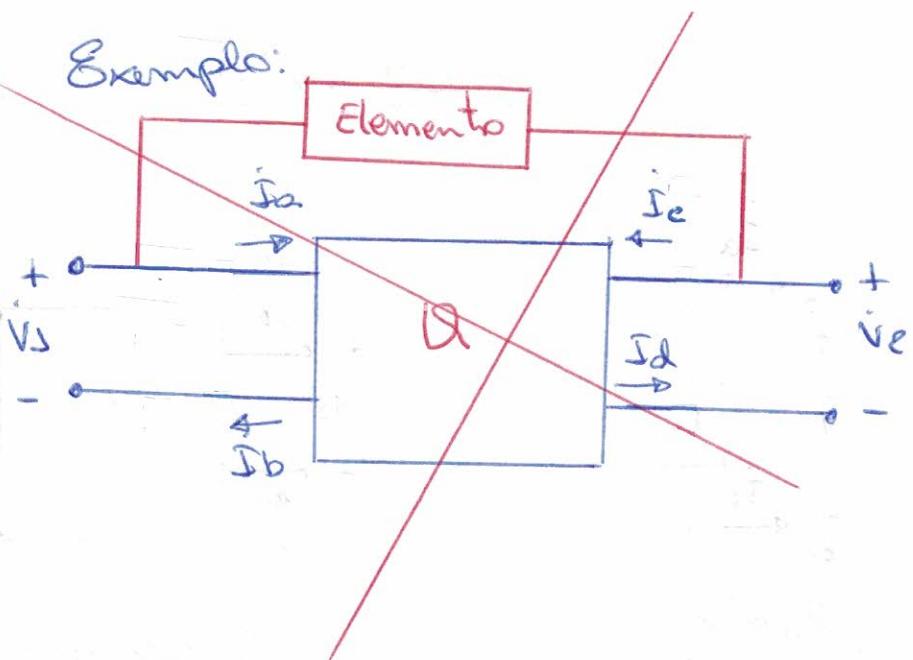
- * os correntes em cada par de terminais devem ser iguais!
- * integridade do quadripolo.



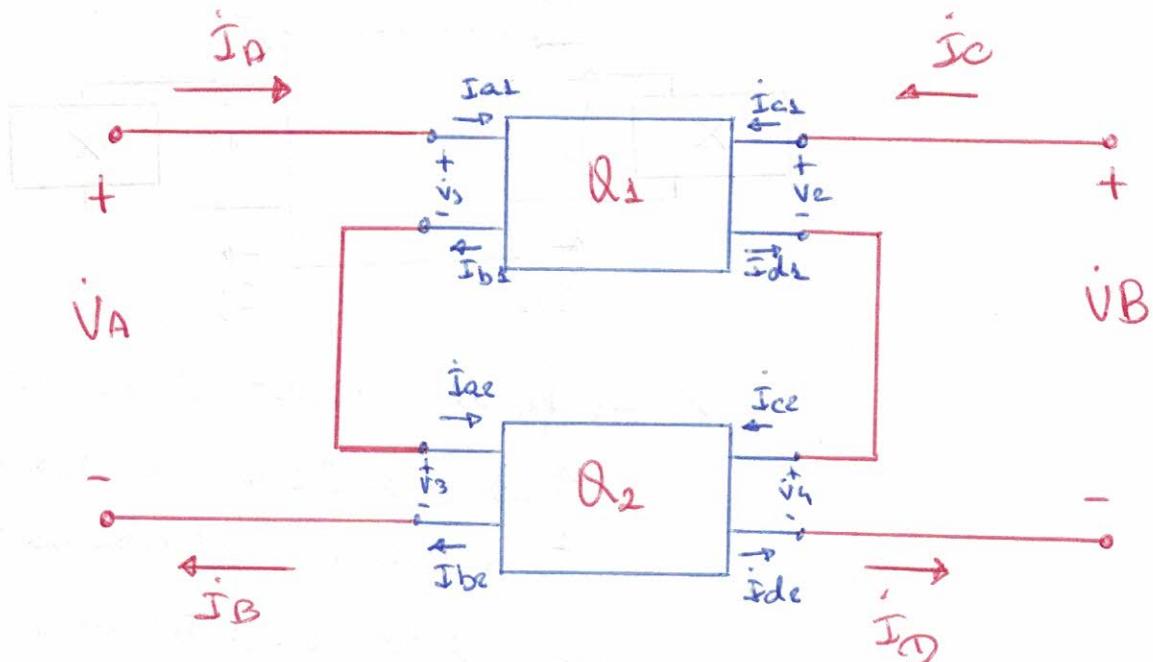
$X \rightarrow$ fontes e cargas devem ser conectadas diretamente entre os dois terminais de entrada ou saída!

Conclusão: cada par de terminais pode ser conectado apenas a um bipolo ou a um par de terminais pertencente a outra rede multipolos (por ex., quadripolo).

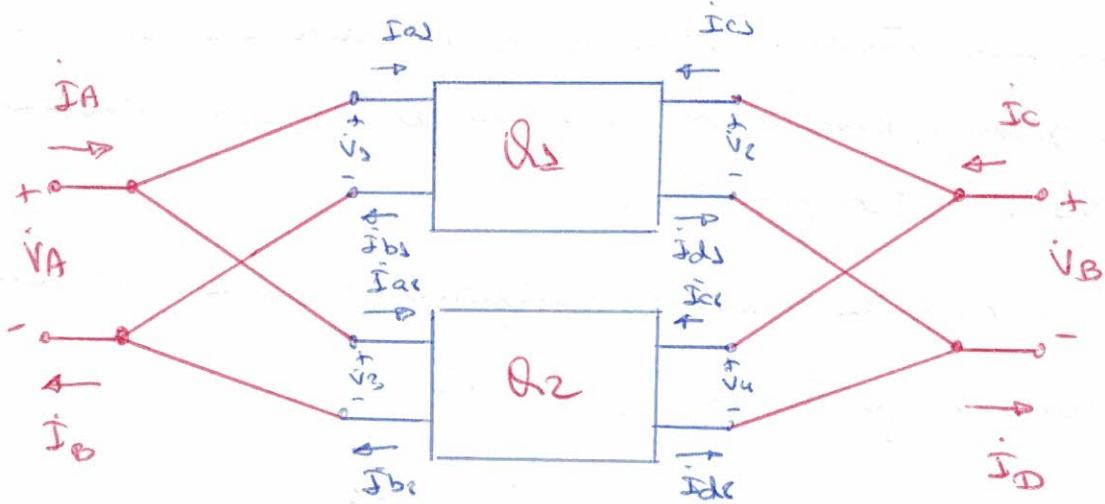
Exemplo:



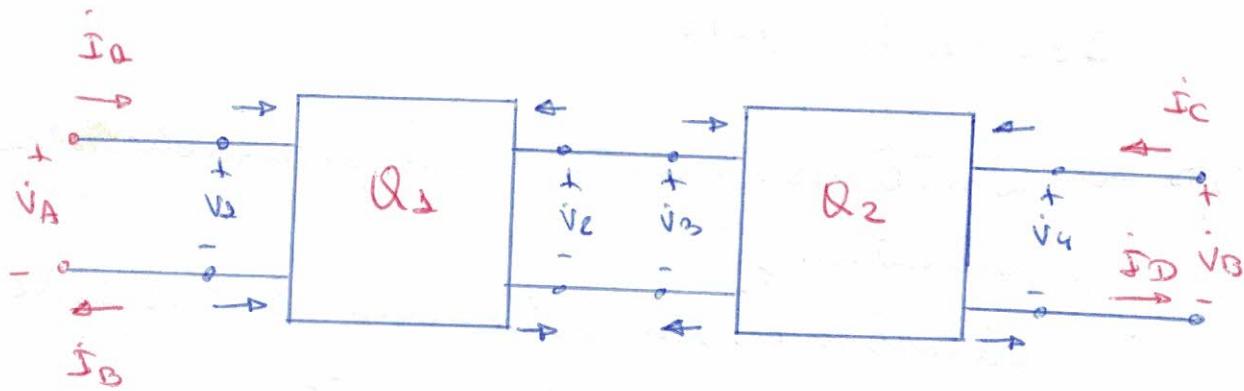
- * Quadrípolos: possuem somente elementos lineares e não contêm fontes independentes, mas fontes dependentes são permitidas!



Associação série!

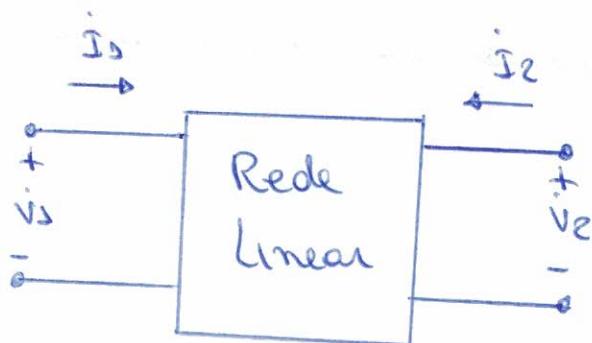


Associação em paralelo!



Associação/Rede em cascata!

* Parâmetros de Admitância



- * Como a rede é linear e não contém fontes independentes em seu interior, pode-se considerar \bar{V}_S como sendo a superposição de dois componentes, um causado por \bar{V}_S e outro por \bar{V}_E .

Idem se aplica o mesmo argumento em \bar{I}_Z , podemos ter um conjunto de equações:

$$\begin{array}{l} \text{Entradas} \rightarrow \text{Entradas do quadripolo: } \bar{V}_S \text{ e } \bar{V}_E \\ \text{Saídas} \rightarrow \text{Saídas " " : } \bar{I}_S \text{ e } \bar{I}_Z \end{array}$$

$$\bar{I}_S = y_{11} \bar{V}_S + y_{12} \bar{V}_E$$

$$\bar{I}_Z = y_{21} \bar{V}_S + y_{22} \bar{V}_E$$

y^P → admittâncias (constantes de proporcionalidade)

parâmetros y

admittâncias em auto-circuito (\bar{V}_S ou $\bar{V}_E = 0$)

parâmetros em auto-circuito

$$\begin{bmatrix} \bar{I}_S \\ \bar{I}_Z \end{bmatrix} = \underbrace{\begin{bmatrix} y_{11} & y_{12} \\ y_{21} & y_{22} \end{bmatrix}}_{\text{matriz quadruada dos parâmetros } y} \begin{bmatrix} \bar{V}_S \\ \bar{V}_E \end{bmatrix}$$

matriz quadruada dos parâmetros y

Inspecções diretas das equações → maneira útil e informativa de atribuir um sentido físico aos parâmetros y !

$$i_s = y_{11}v_s + y_{12}v_e \quad p/ \quad v_e = 0 \quad (\text{auto-círculo no terminal 2})$$

$$i_s = y_{11}v_s \quad \therefore \quad y_{11} = \frac{i_s}{v_s} \quad \therefore \quad \boxed{y_{11} = \frac{i_s}{v_s} \Big|_{v_2=0}}$$

$y_{11} \rightarrow$ admittância de auto-círculo de entrada

Assim:

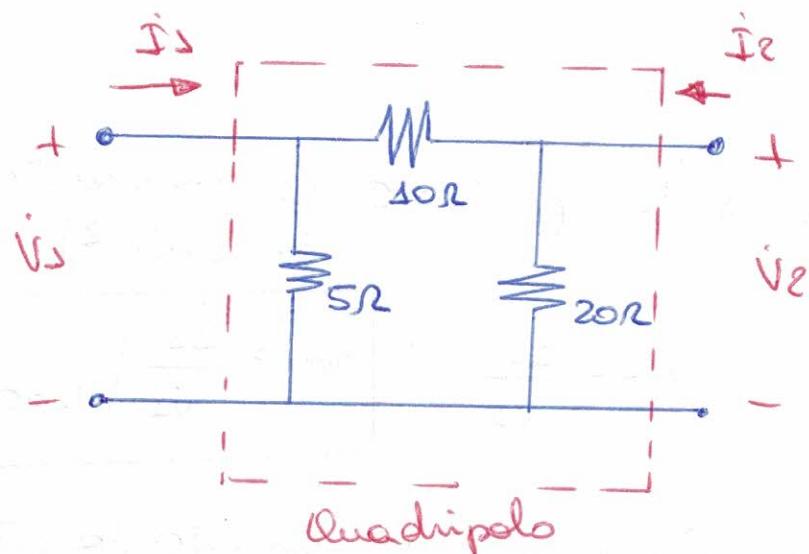
$$y_{21} = \frac{i_s}{v_2} \Big|_{v_1=0} \quad y_{12} = \frac{i_s}{v_e} \Big|_{v_1=0}$$

$$y_{22} = \frac{i_s}{v_2} \Big|_{v_1=0} \quad y_{11} = \frac{i_s}{v_e} \Big|_{v_2=0}$$

y_{12} e $y_{21} \rightarrow$ admittâncias de transferência em círculo

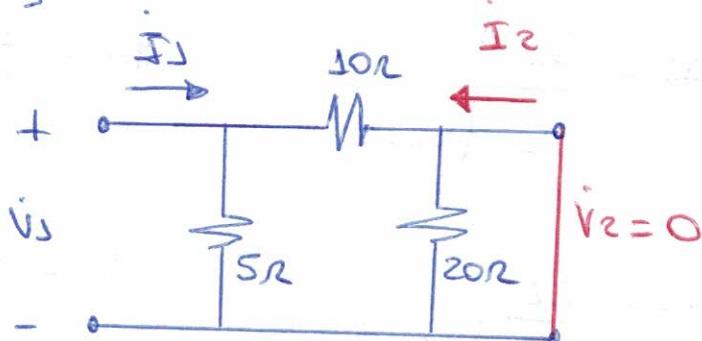
$y_{22} \rightarrow$ admittância de círculo da saída

Exemplo: Determine os parâmetros de auto-circuito para o quadripolo resistivo dado.



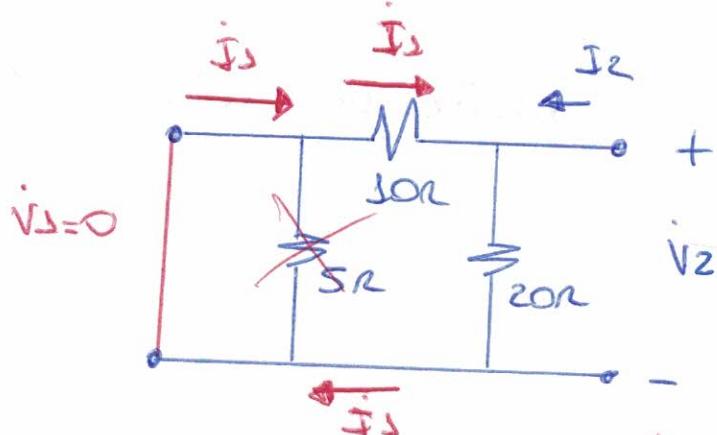
$$Y = \begin{bmatrix} Y_{11} & Y_{12} \\ Y_{21} & Y_{22} \end{bmatrix}$$

$$Y_{11} = \frac{I_1}{V_1} \Big|_{V_2=0}$$

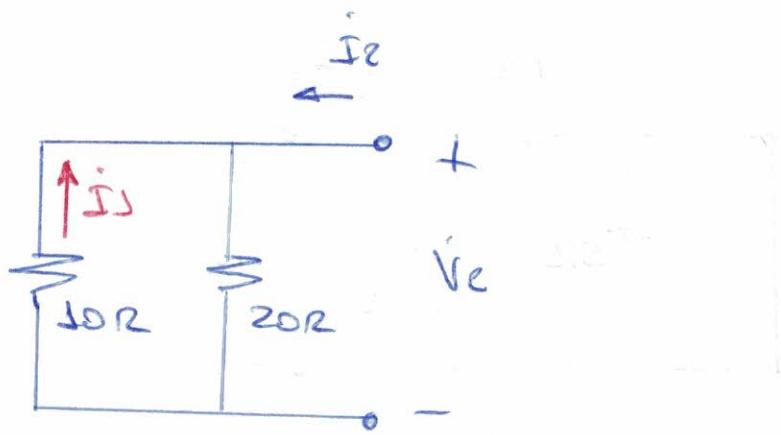


$$Y_{11} = \frac{1}{5} + \frac{1}{10} \quad \therefore \boxed{Y_{11} = 0,325}$$

$$Y_{12} = \frac{I_1}{V_2} \Big|_{V_1=0}$$

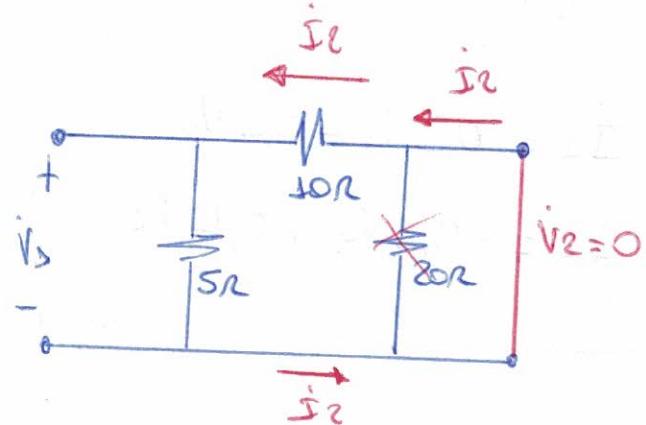


* integridade do quadripolo!



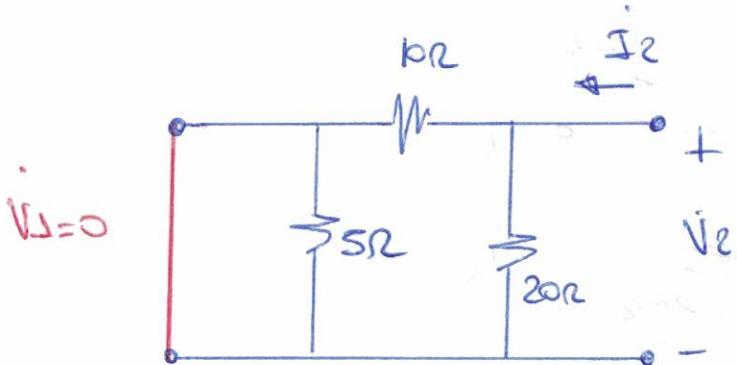
$$y_{11} = \frac{i_1}{v_1} = -\frac{1}{10} \quad \therefore \boxed{y_{11} = -0.1 \text{ V}}$$

$$y_{21} = \frac{i_2}{v_1} \Big|_{v_2=0}$$



$$y_{22} = \frac{i_2}{v_1} = -\frac{1}{5} \quad \therefore \boxed{y_{22} = -0.2 \text{ V}}$$

$$y_{12} = \frac{i_2}{v_2} \Big|_{v_1=0}$$



$$y_{22} = \frac{1}{10} + \frac{1}{20} \quad \therefore \boxed{y_{22} = 0,15 \text{ S}}$$

Logo, as equações que descrevem este quadripolo são:

$$I_1 = 0,3V_1 - 0,1V_2$$

$$I_2 = -0,1V_1 + 0,15V_2$$

Obs: $y_{12} = y_{21} \rightarrow$ rede reciprocá formada somente por resistores (+ indutores + capacitores)

Exemplo

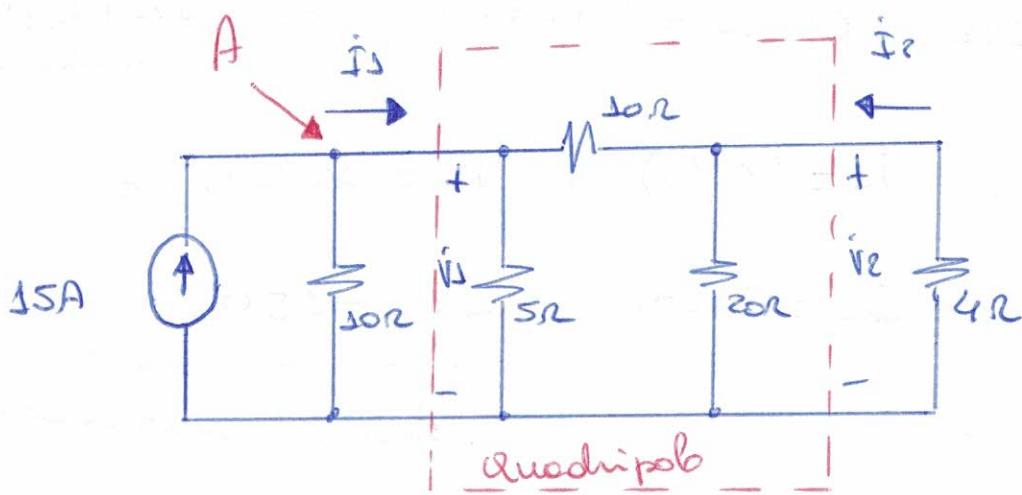
$y_{12} \neq y_{21} \rightarrow$ rede não reciprocá: pode ser formada por $R_s + L_s + C_s$ e fonte dependente!

Exercício: Para o quadripolo do exemplo anterior, aplique a ANÁLISE NODAL, e escreva as expressões para I_1 e I_2 em termos das duas tensões nodais V_1 e V_2 .

Resp: $I_1 = \frac{V_1}{5} + \frac{(V_1 - V_2)}{10}$ $I_2 = \frac{V_2}{20} + \frac{(V_2 - V_1)}{10}$

As vantagens da análise por quadri polos não parecem de forma muito clara em um exemplo simples como este, mas deve estar claro que uma vez determinados os parâmetros y para um quadripolo mais complicado, o desempenho deste quadripolo perante diferentes condições terminais pode ser facilmente determinado; é necessário apenas relacionar V_1 e I_1 na entrada e V_2 e I_2 na saída.

Exemplo: Considerando as equações que descrevem o quadripolo apresentado em função dos seus parâmetros y, determine os valores dos correntes I_1 e I_2



$$\left. \begin{aligned} I_1 &= 0,3V_1 - 0,1V_2 \\ I_2 &= -0,1V_1 + 0,15V_2 \end{aligned} \right\} \text{Equações em função dos parâmetros y}$$

* LKc ao n° A:

$$-15 + \frac{V_2}{10} + i_2 = 0 \quad \therefore \boxed{i_2 = 15 - 0,1V_2}$$

* Lei de Ohm na saída:

$$V_e = -4i_2 \quad \therefore \boxed{i_2 = -0,25V_e}$$

* Substituindo nas equações que descrevem o quadripolo:

$$\underbrace{15 - 0,1V_2}_{i_1} = 0,3V_2 - 0,1V_e \quad \therefore \boxed{i_1 = 0,4V_2 - 0,1V_e}$$

$$\underbrace{-0,25V_e}_{i_2} = -0,1V_2 + 0,15V_e \quad \therefore \boxed{0 = -0,1V_2 + 0,4V_e}$$

Logo: $V_2 = 40\text{ (V)}$ e $V_e = 10\text{ (V)}$; e

$$i_1 = 11\text{ (A)} \quad e \quad \boxed{i_2 = -2,5\text{ (A)}}.$$

\therefore alimentando a carga!

* Parâmetros de impedância

Entradas/exitóis: i_s e i_e

Saídas/respostas: v_s e v_e

$$v_s = z_{11} i_s + z_{12} i_e$$

$$v_e = z_{21} i_s + z_{22} i_e$$

$z_b \rightarrow$ parâmetros de impedância

impedâncias em circuito aberto

parâmetros em circuito aberto

parâmetros \mathbf{Z}

$$z_{11} = \frac{v_s}{i_s} \Big|_{i_e=0}$$

$$z_{21} = \frac{v_e}{i_s} \Big|_{i_e=0}$$

$$z_{12} = \frac{v_s}{i_e} \Big|_{i_s=0}$$

$$z_{22} = \frac{v_e}{i_e} \Big|_{i_s=0}$$

* Parâmetros híbridos (circuitos eletrônicos)

Entradas: i_s e v_e

Saídas: v_s e i_e

$$v_s = h_{11} i_s + h_{12} v_e$$

$$i_e = h_{21} i_s + h_{22} v_e$$

$$h_{11} = \left. \frac{v_s}{i_s} \right|_{v_e=0} = x (R)$$

$$h_{12} = \left. \frac{v_s}{v_e} \right|_{i_s=0} = x (\text{ganho de tensão})$$

$$h_{21} = \left. \frac{i_e}{i_s} \right|_{v_e=0} = x (\text{ganho de corrente})$$

$$h_{22} = \left. \frac{i_e}{v_e} \right|_{i_s=0} = x (Z)$$

Entradas: v_s e i_e

Saídas: i_s e v_e

$$i_s = g_{11} v_s + g_{12} i_e$$

$$v_e = g_{21} v_s + g_{22} i_e$$

$$g_{11} = \left. \frac{i_s}{v_s} \right|_{i_e=0} = x (Z)$$

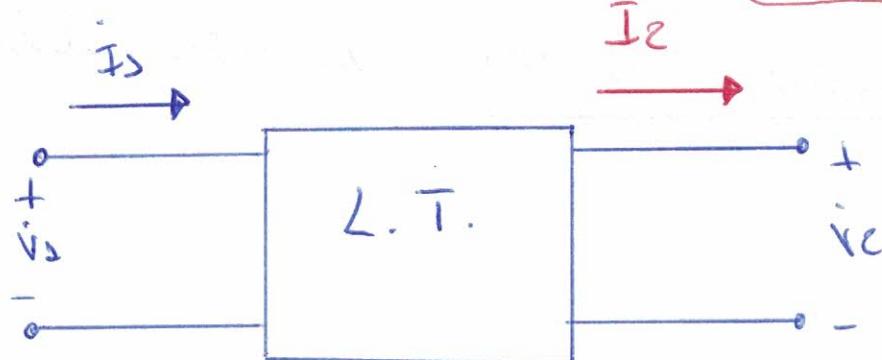
$$g_{12} = \left. \frac{i_s}{i_e} \right|_{v_s=0} = x (\text{ganho de corrente})$$

$$g_{21} = \left. \frac{v_e}{v_s} \right|_{i_e=0} = x (\text{ganho de tensão})$$

$$g_{22} = \left. \frac{v_e}{i_e} \right|_{v_s=0} = x (R)$$

* Parâmetros de transmissão:

$G \rightarrow L.T. \rightarrow D$ (carga)



Entradas: V_S e I_S

Saidas: V_o e I_o

Entradas: V_2 e I_2

Saidas: V_S e I_S

$$V_2 = a V_S - b I_S$$

$$V_S = A V_2 - B I_2$$

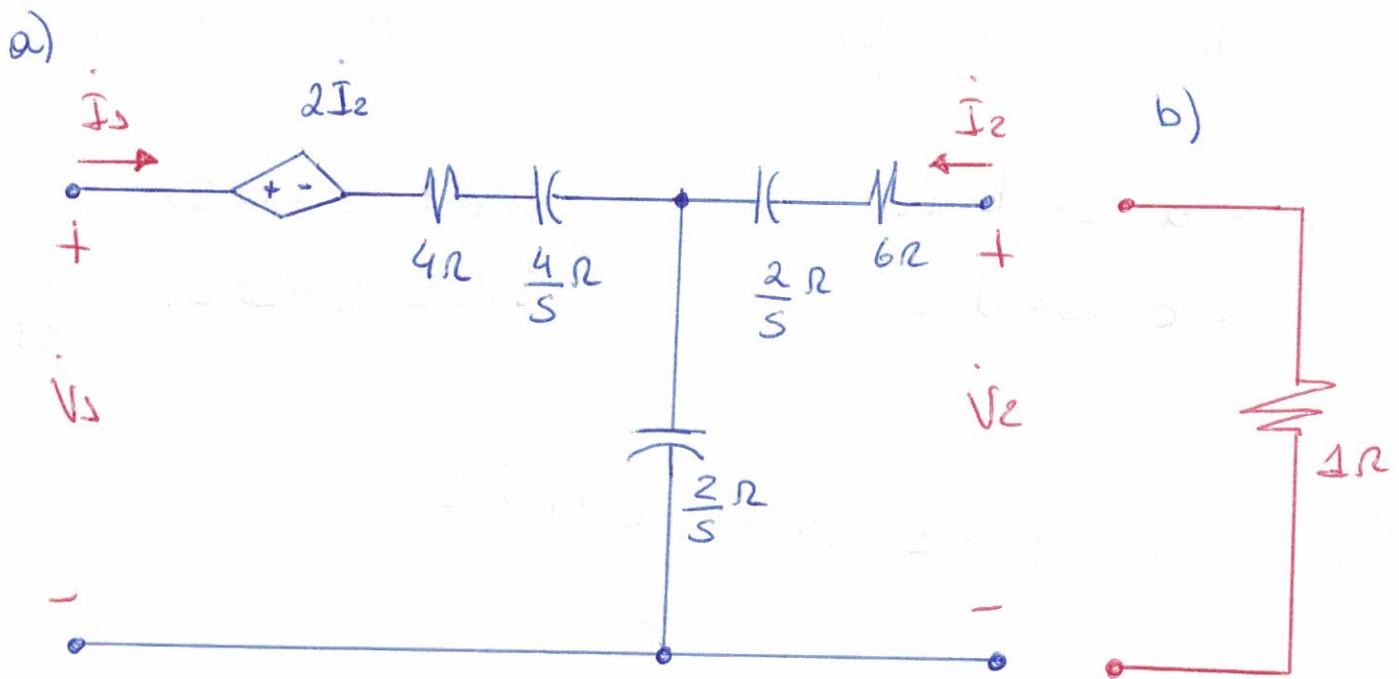
$$I_2 = c V_S - d I_S$$

$$I_S = C V_2 - D I_2$$

Exercícios: 14.8.1, 14.8.3 e 14.8.5

Obs: Fórmulas de conversão entre os parâmetros do quadripolo \rightarrow Tabela 14.1 (Johnson pp. 368)

- Exemplo:
- Calcule os parâmetros \hat{z} para o circuito apresentado.
 - Calcule a função de transferência (ou ganho de corrente) se um resistor de 1Ω for conectado ao secundário.

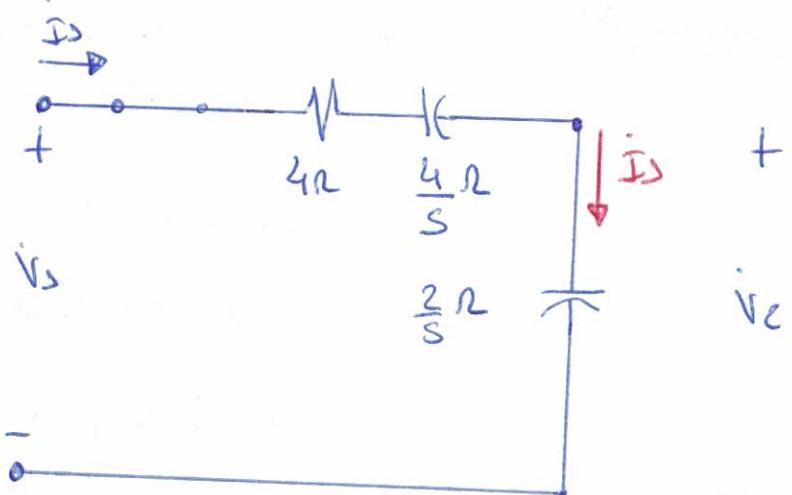


Parâmetros Z

$$V_1 = Z_{11} I_1 + Z_{12} I_2$$

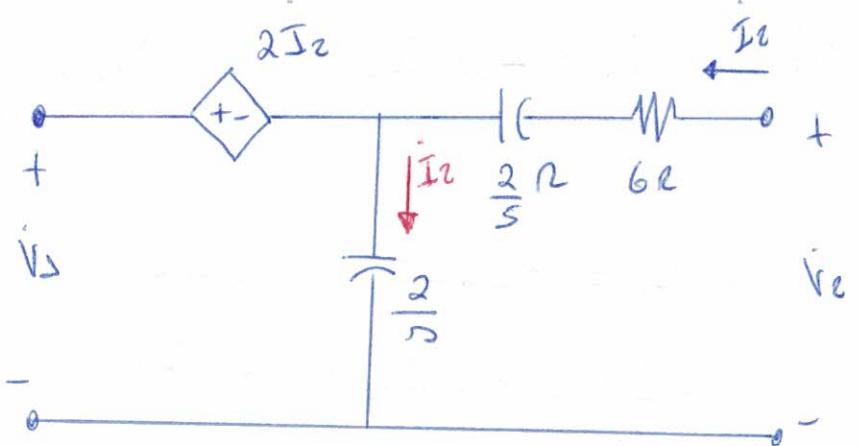
$$V_2 = Z_{21} I_1 + Z_{22} I_2$$

$$Z_{11} = \left. \frac{V_1}{I_1} \right|_{I_2=0}$$



$$Z_{11} = 4 + \frac{6}{s}$$

$$Z_{22} = \left. \frac{V_2}{I_2} \right|_{I_2=0}$$



$$-V_2 + 2I_2 + \frac{2I_2}{2} = 0$$

$$Z_{22} = \left. \frac{V_2}{I_2} \right|_{I_2=0} = 2 + \frac{2}{2} = 2 \Omega$$

$$Z_{21} = \left. \frac{V_2}{I_2} \right|_{I_2=0}$$

$$V_2 = \frac{2}{2} I_2 \quad \therefore$$

$$Z_{21} = \frac{2}{2} = 1 \Omega$$

$$Z_{12} = \left. \frac{V_1}{I_2} \right|_{I_2=0}$$

$$Z_{12} = 6 + \frac{2}{2} + \frac{2}{2} = 6 + 4 = 10 \Omega$$

$$Z_{12} = 6 + \frac{4}{2} = 8 \Omega$$

$$Z = \begin{bmatrix} 4 + \frac{6}{2} & 2 + \frac{2}{2} \\ \frac{2}{2} & 6 + \frac{4}{2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 10 & 4 \\ 1 & 8 \end{bmatrix}$$

$$b) \quad V_2 = -1 \cdot I_2 \quad \therefore \quad \boxed{V_2 = -I_2}$$

$$V_2 = Z_{21} I_S + Z_{22} I_E$$

$$-I_2 = Z_{21} I_S + Z_{22} I_E$$

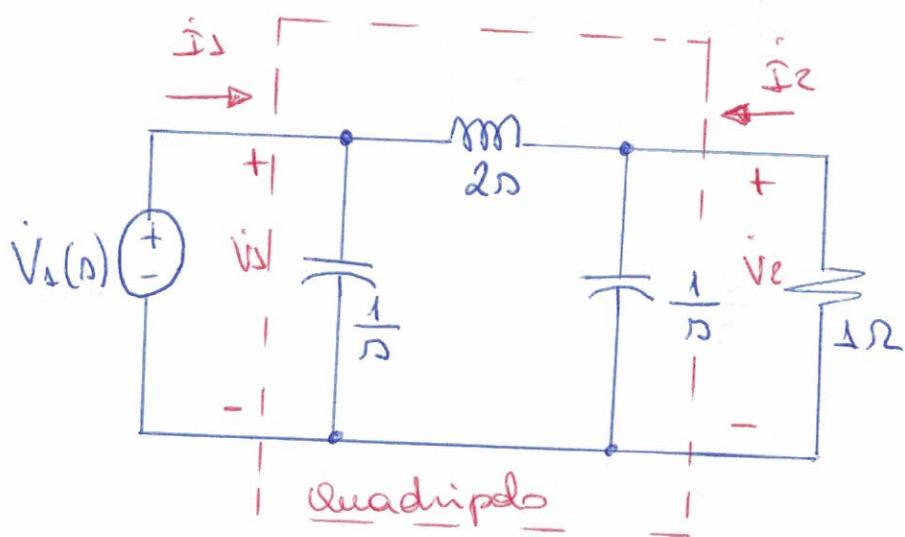
$$(1 + Z_{22}) I_E = -Z_{21} I_S$$

$$\boxed{\frac{I_E}{I_S} = \frac{-Z_{21}}{1 + Z_{22}}}$$

$$\boxed{\frac{I_E}{I_S} = \frac{-2/5}{1 + (6+4/5)}}$$

$$\boxed{\frac{I_E}{I_S} = \frac{-2}{70+4}}$$

Exemplo: Calcule o ganho de tensão do circuito apresentado.



$$\text{Lembra que: } i_s = y_{21}v_1 + y_{22}v_2$$

$$\textcircled{i}_2 = y_{21}v_1 + y_{22}v_2$$

e que, neste caso/mecido, $v_2 = -i_e$, tem-se:

$$-i_e = y_{21}v_1 + y_{22}v_2$$

$$(1 + y_{22})i_e = -y_{21}v_1$$

$$\boxed{\frac{v_2}{v_1} = \frac{-y_{21}}{1 + y_{22}}}$$

Lembrar da dualidade
com o exemplo anterior!

$$\boxed{\frac{i_2}{i_s} = \frac{-z_{21}}{1 + z_{22}}}$$

Os dois exemplos foram res-
vidos genericamente a partir
das duas equações do quadri-
pôlo!

$$y_{21} = \frac{i_e}{v_1} \Big|_{v_2=0}$$

$$v_1(0) = -20i_2(0)$$

$$\boxed{y_{21} = -\frac{1}{20}}$$

$$y_{22} = \frac{i_e}{v_2} \Big|_{v_1=0}$$

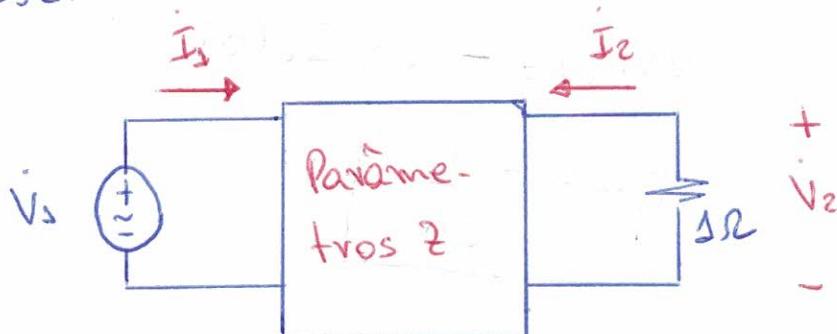
$$\frac{I_2}{V_2} = \frac{D + \frac{1}{2\omega}}{1} = y_{22}$$

admitâncias

$$\frac{V_2}{V_S} = \frac{-y_{21}}{1 + y_{22}} = \frac{\frac{1}{2\omega}}{1 + \left(D + \frac{1}{2\omega}\right)}$$

$$\frac{V_2}{V_S} = \frac{1}{2\omega^2 + 2\omega + 1}$$

Exemplo: Calcule a função de transferência de ganho de tensão para o quadri polo terminado em z_R , com parâmetros $z_{11} = 6\Omega$, $z_{12} = 4\Omega$, $z_{21} = 4\Omega$ e $z_{22} = 10\Omega$.



$$\begin{aligned} V_S &= z_{22}I_S + z_{12}I_2 \\ V_2 &= z_{21}I_S + z_{11}I_2 \end{aligned} \quad \left. \begin{array}{l} \text{parâmetros } z \\ \text{---} \end{array} \right.$$

$$H(s) = \frac{V_2(s)}{V_1(s)} = ?$$

$$V_2 = -1 \cdot i_2 \quad \boxed{V_2 = -i_2}$$

$$V_1 = Z_{11} \underbrace{i_1}_{\text{red}} - Z_{12} V_2 \quad \therefore \quad i_1 = \frac{V_1 + Z_{12} V_2}{Z_{11}}$$

$$V_2 = Z_{21} \underbrace{i_1}_{\text{red}} - Z_{22} V_1$$

$$\therefore i_1 = \frac{V_2 + Z_{22} V_1}{Z_{21}}$$

$$\frac{V_1 + Z_{12} V_2}{Z_{11}} = \frac{V_2 + Z_{22} V_1}{Z_{21}}$$

$$Z_{21}(V_1 + Z_{12} V_2) = Z_{11}(V_2 + Z_{22} V_1)$$

$$H(s) = \frac{V_2}{V_1} = \frac{Z_{21}}{Z_{11} + Z_{11} \cdot Z_{22} - Z_{11} \cdot Z_{21}} = \frac{4}{6 + 6 \cdot 10 - 4 \cdot 4}$$

$$\boxed{H(s) = \frac{2}{25}}$$

Exercício: 14.29 (Johnson)

Mostre que os parâmetros de transmissão A, B, C e D , definidos para o quadripolo abaixo como:

$$V_1 = AV_2 - BV_2 \quad (1)$$

$$ID = CV_2 - DV_2 \quad (2)$$

são dados por:

$$A = \frac{z_{11}}{z_{22}} \quad B = \frac{z_{12}}{z_{22}} \quad C = \frac{1}{z_{22}} \quad e \quad D = \frac{z_{22}}{z_{22}}$$

Solução: $V_1 = z_{11}ID + z_{12}I_2 \quad (3)$

$$V_2 = z_{21}ID + z_{22}I_2 \quad (4)$$

De (4) temos:

$$V_2 - z_{22}I_2 = z_{21}ID$$

$$ID = \frac{V_2}{z_{22}} - \frac{z_{22}}{z_{22}} I_2 \quad (5) \rightarrow \boxed{C = \frac{1}{z_{22}}} \quad e \quad \boxed{D = \frac{z_{22}}{z_{22}}}$$

$$(5) \rightarrow (3)$$

$$V_1 = z_{11} \left(\frac{V_2}{z_{22}} - \frac{z_{22}}{z_{22}} I_2 \right) + z_{12}I_2$$

$$V_S = \frac{z_{11}}{z_{21}} V_E - \frac{(z_{11}z_{22} - z_{12}z_{21})}{z_{21}} I_2$$

$$\Delta z = \begin{vmatrix} z_{11} & z_{12} \\ z_{21} & z_{22} \end{vmatrix} = z_{11}z_{22} - z_{12}z_{21}$$

$$A = \frac{z_{11}}{z_{21}}$$

$$B = \frac{\Delta z}{z_{21}}$$

Exercício: 14.27 (Johnson)

Mostre que os parâmetros hibridos definidos abaixo podem ser obtidos a partir dos parâmetros z por:

$$g_{11} = \frac{1}{z_{11}} \quad g_{12} = -\frac{z_{12}}{z_{11}}$$

$$g_{21} = \frac{z_{21}}{z_{11}} \quad g_{22} = \frac{\Delta z}{z_{11}}$$

$$\text{Onde: } \Delta z = z_{11}z_{22} - z_{12}z_{21}$$

$$\Delta z = z_{12}z_{21} - z_{11}z_{22}$$

$$\text{Parâmetros hibridos: } I_S = g_{11} \circled{V_S} + g_{12} V_E \quad (1)$$

$$V_E = g_{21} V_S + g_{22} I_2 \quad (2)$$

Solução:

$$V_1 = z_{11} I_1 + z_{12} I_2 \quad (3)$$

$$V_2 = z_{21} I_1 + z_{22} I_2 \quad (4)$$

De (3) : $V_1 - z_{12} I_2 = z_{11} I_1$

$$I_1 = \frac{V_1}{z_{11}} - \frac{z_{12}}{z_{11}} I_2 \quad (5)$$

$$g_{11} = \frac{1}{z_{11}}$$

$$g_{12} = -\frac{z_{12}}{z_{11}}$$

(5) \rightarrow (4) :

$$V_2 = z_{21} \left(\frac{V_1}{z_{11}} - \frac{z_{12}}{z_{11}} I_2 \right) + z_{22} I_2$$

$$V_2 = \frac{z_{21}}{z_{11}} V_1 - \left(\frac{z_{12} z_{21} - z_{22} z_{11}}{z_{11}} \right) I_2$$

$$g_{21} = \frac{z_{21}}{z_{11}}$$

$$g_{22} = \frac{\Delta Z}{z_{11}}$$

Tabela 14.1 (pp. 368)
Fórmulas de conversão dos parâmetros dos quadri polos!

14.14, 14.15, 14.16 e 14.17

Exemplos: 14.23 / 14.24 e 14.25

Exercícios: 14.25 / 26 / 27 / 28 / 29 / 33 e 35

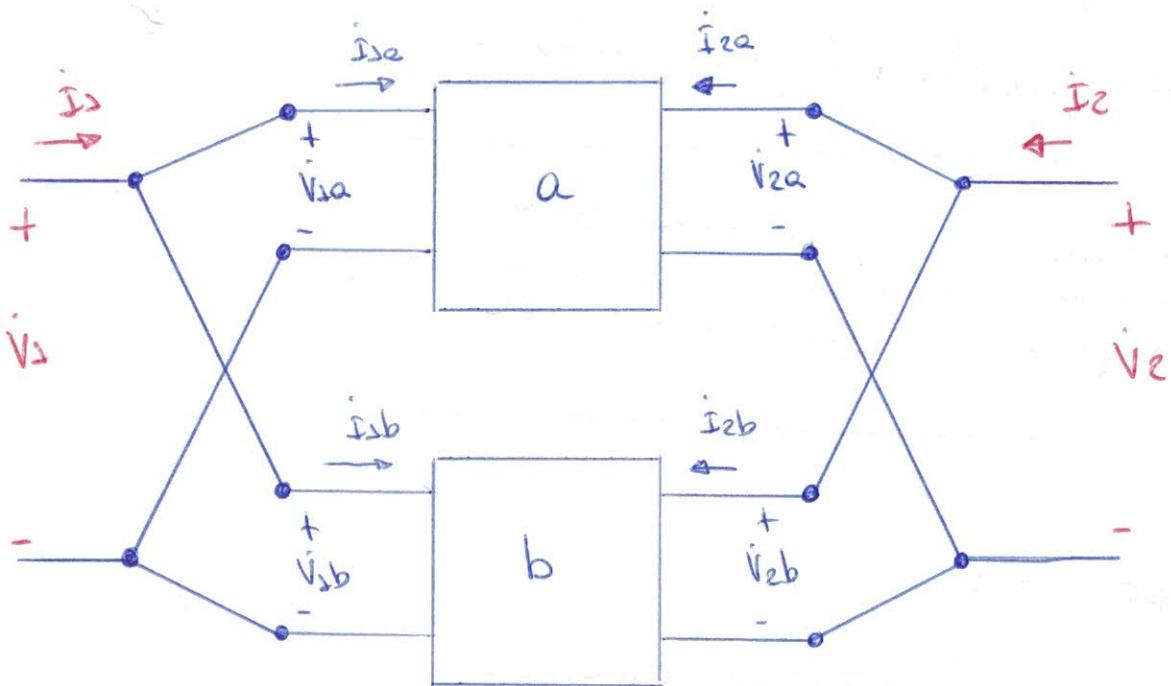
14.8.1 / 8.2 / 8.3 e 8.5

14.9.1

Associações de Quadripolos

1) Associação paralela

→ admittâncias são somadas!



$$i_{1a} = y_{11a} v_{1a} + y_{12a} v_{2a}$$

$$i_{2a} = y_{21a} v_{1a} + y_{22a} v_{2a}$$

$$i_{1b} = y_{11b} v_{1b} + y_{12b} v_{2b}$$

$$i_{2b} = y_{21b} v_{1b} + y_{22b} v_{2b}$$

Sendo: $V_s = V_{sa} = V_{sb}$
 $V_e = V_{ea} = V_{eb}$

$$i_s = i_{sa} + i_{sb}$$

$$i_2 = i_{2a} + i_{2b}$$

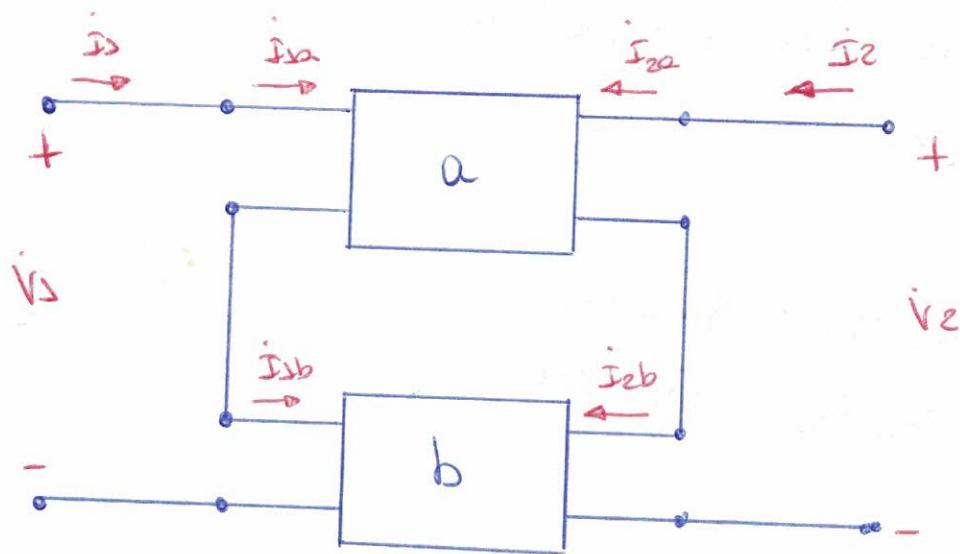
$$i_s = (y_{22a} + y_{22b})V_s + (y_{12a} + y_{12b})V_e$$

$$i_2 = (y_{22a} + y_{22b})V_s + (y_{21a} + y_{21b})V_e$$

$y_{11} = y_{11a} + y_{11b}$	$y_{12} = y_{12a} + y_{12b}$
$y_{21} = y_{21a} + y_{21b}$	$y_{22} = y_{22a} + y_{22b}$

2) Associação série

→ impedâncias são somadas



$$V_{1a} = z_{11a} i_{1a} + z_{12a} i_{2a}$$

$$V_{2a} = z_{21a} i_{1a} + z_{22a} i_{2a}$$

$$V_{1b} = z_{11b} i_{1b} + z_{12b} i_{2b}$$

$$V_{2b} = z_{21b} i_{1b} + z_{22b} i_{2b}$$

Sendo: $i_1 = i_{1a} = i_{1b}$

$$i_2 = i_{2a} = i_{2b}$$

$$V_1 = V_{1a} + V_{1b} = (z_{11a} + z_{11b}) i_1 + (z_{12a} + z_{12b}) i_2$$

$$V_2 = V_{2a} + V_{2b} = (z_{21a} + z_{21b}) i_1 + (z_{22a} + z_{22b}) i_2$$

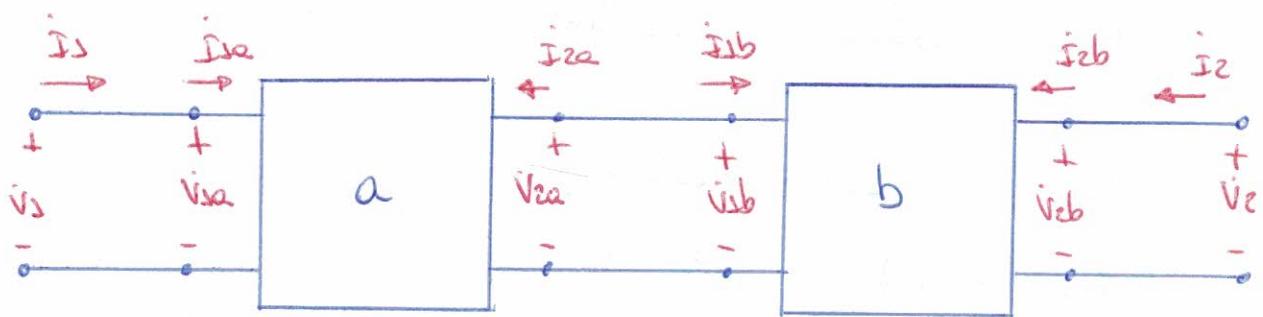
$z_{11} = z_{11a} + z_{11b}$	$z_{12} = z_{12a} + z_{12b}$
$z_{21} = z_{21a} + z_{21b}$	$z_{22} = z_{22a} + z_{22b}$

3) Associação em cascata

Matriz de transmissão da rede completa

$$\begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A_a & B_a \\ C_a & D_a \end{bmatrix} \begin{bmatrix} A_b & B_b \\ C_b & D_b \end{bmatrix}$$

* produto das matrizes de transmissão
das redes a e b



$$V_{Sa} = A_a V_{2a} - B_a I_{2a}$$

$$I_{Sa} = C_a V_{2a} - D_a I_{2a}$$

$$V_{Sb} = A_b V_{2b} - B_b I_{2b}$$

$$I_{Sb} = C_b V_{2b} - D_b I_{2b}$$

Sendendo: $V_S = V_{Sa} \quad e \quad V_{2a} = V_{2b} \quad e \quad V_{eb} = V_e$

$$I_S = I_{Sa} \quad e \quad I_{2a} = -I_{2b} \quad e \quad I_2 = I_{2b}$$

$$V_S = V_{Sa} = A_a V_{2a} - B_a I_{2a}$$

$$V_S = A_a V_{2b} + B_a I_{2b}$$

$$V_S = A_a (A_b V_{2b} - B_b I_{2b}) + B_a (C_b V_{eb} - D_b I_{2b})$$

$$V_S = (A_a A_b + B_a C_b) V_{eb} - (A_a B_b + B_a D_b) I_{2b}$$

ou

$$\boxed{V_S = (A_a A_b + B_a C_b) V_e - (A_a B_b + B_a D_b) I_2}$$

$$\dot{I}_S = \dot{I}_{Sa} = C_a V_{ea} - D_a \dot{I}_{ea}$$

$$\dot{I}_S = C_a V_{sb} + D_a \dot{I}_{sb}$$

$$\dot{I}_S = C_a (A_b \dot{V}_{eb} - B_b \dot{I}_{eb}) + D_a (C_b \dot{V}_{eb} - D_b \dot{I}_{eb})$$

$$\dot{I}_S = (C_a A_b + D_a C_b) \dot{V}_{eb} - (C_a B_b + D_a D_b) \dot{I}_{eb}$$

$$\boxed{\dot{I}_S = (C_a A_b + D_a C_b) \dot{V}_e - (C_a B_b + D_a D_b) \dot{I}_2}$$

$$A = A_a A_b + B_a C_b$$

$$B = A_a B_b + B_a D_b$$

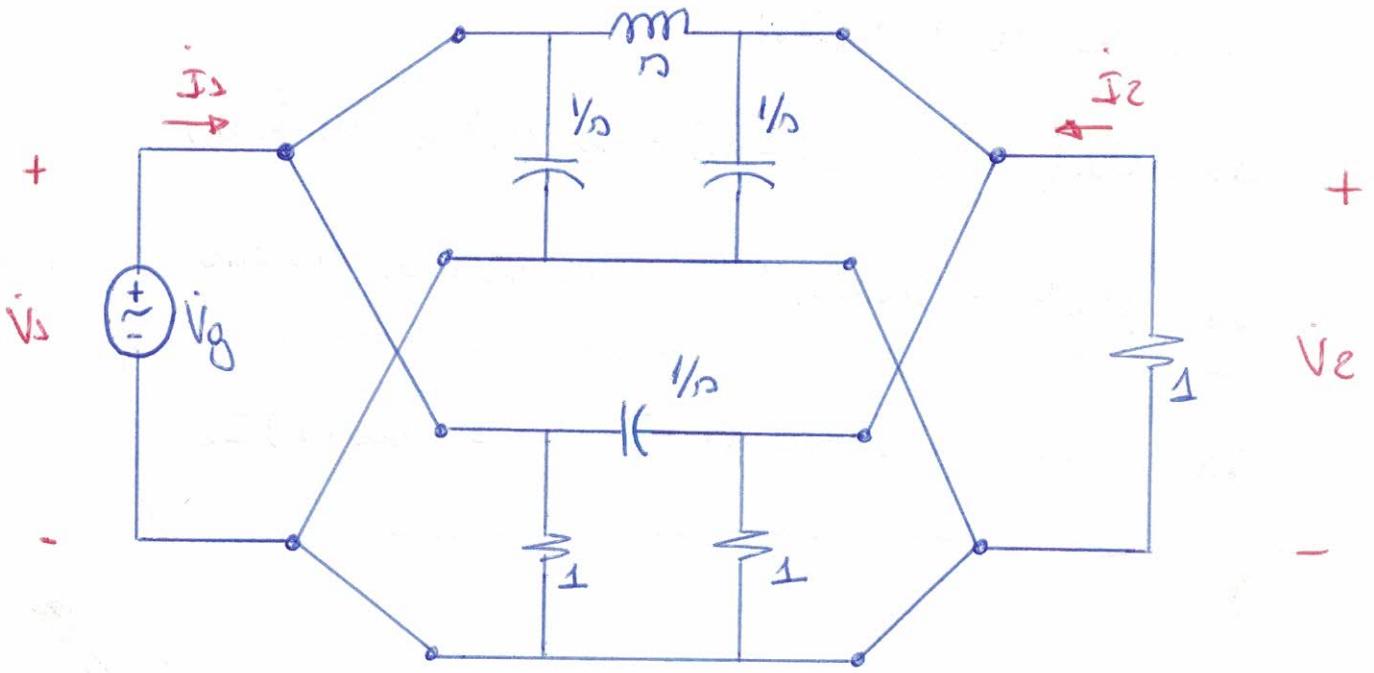
$$C = C_a A_b + D_a C_b$$

$$D = C_a B_b + D_a D_b$$

$$\begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A_a & B_a \\ C_a & D_a \end{bmatrix} \begin{bmatrix} A_b & B_b \\ C_b & D_b \end{bmatrix}$$

Exemplo 14.23 (pp. 375)

Calcular a função de transferência \dot{V}_e / \dot{V}_g do circuito apresentado.



Solução: associação paralela (admitâncias são somadas)

$$V_s = -I_s \quad e \quad V_e = V_g$$

$$I_s = y_{11} V_s + y_{12} V_e$$

$$I_s = y_{21} V_s + y_{22} V_e$$

$$-V_e = y_{21} V_s + y_{22} V_e$$

$$(1 + y_{22}) V_e = -y_{21} V_s$$

$$\frac{V_e}{V_s} = \frac{-y_{21}}{1 + y_{22}}$$

$$y_{21} = y_{21a} + y_{21b}$$

$$y_{22} = y_{22a} + y_{22b}$$

$$y_{21a} = \frac{I_{2a}}{V_{2a}} \Big|_{i_{2a}=0}$$

$$y_{21a} = -\frac{1}{D}$$

$$y_{21} = -D - \frac{1}{D}$$

$$y_{21b} = \frac{I_{2b}}{V_{2b}} \Big|_{i_{2b}=0}$$

$$y_{21b} = -D$$

$$y_{22a} = \frac{I_{2a}}{V_{2a}} \Big|_{V_{2a}=0}$$

$$y_{22a} = D + \frac{1}{D}$$

$$y_{22} = 2D + 1 + \frac{1}{D}$$

$$y_{22b} = \frac{I_{2b}}{V_{2b}} \Big|_{V_{2b}=0}$$

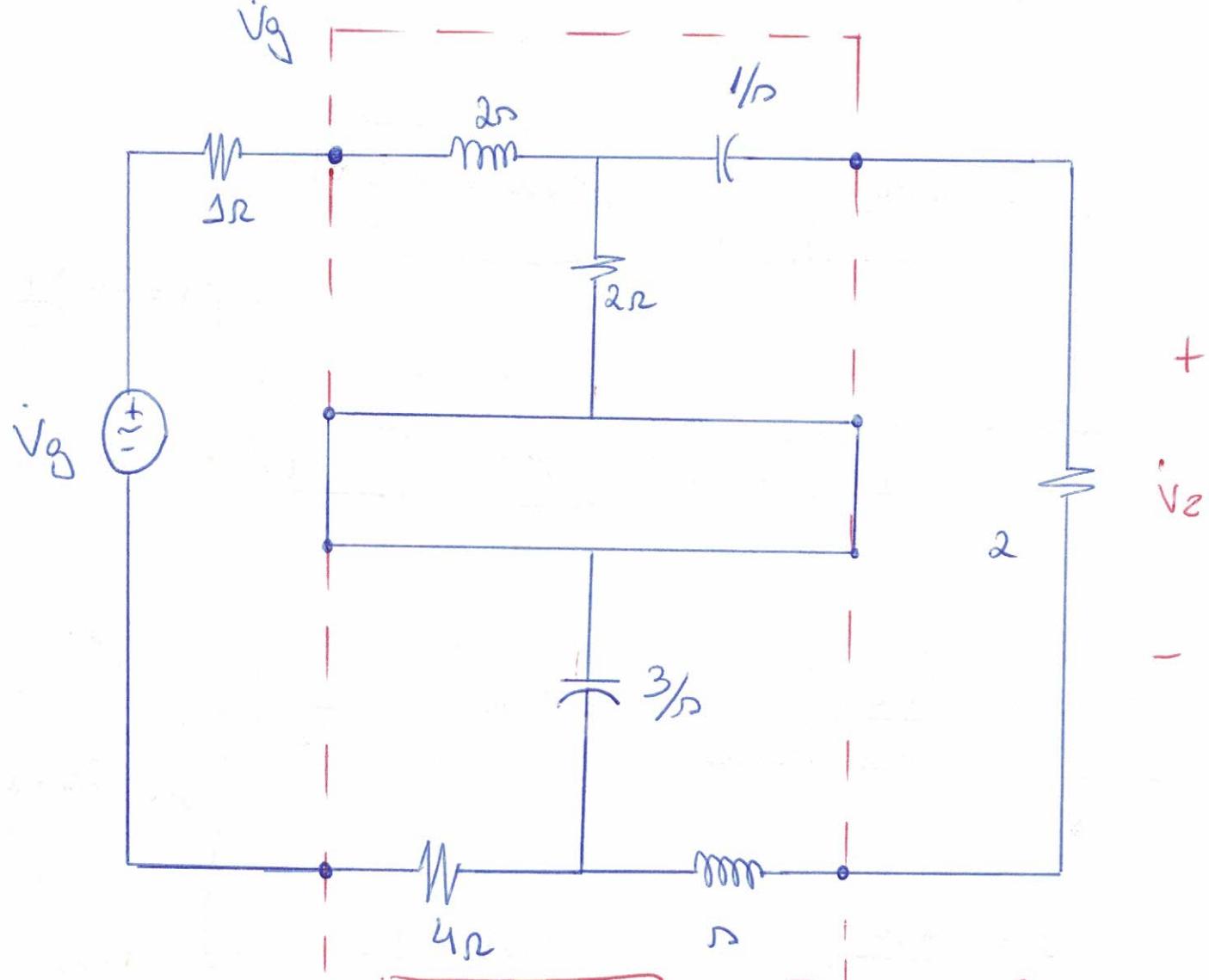
$$y_{22b} = 1 + D$$

$$\frac{V_2}{V_D} = -\frac{y_{21}}{1+y_{22}} = \frac{D + \frac{1}{D}}{1 + \left(2D + 1 + \frac{1}{D}\right)}$$

$$\frac{V_2}{V_D} = \frac{D^2 + 1}{2D^2 + 2D + 1}$$

Exercício 14.10.1 (pp. 378)

Calcule $\frac{V_e}{V_g}$ para os circuitos apresentados.



$$V_2 = -2i_2$$

$$\therefore i_2 = -0,5i_2$$

$$\therefore V_2 = V_g - i_2$$

$$V_1 = z_{21}i_2 + z_{22}i_2 \quad (1)$$

$$V_2 = z_{21}i_2 + z_{22}i_2 \quad (2)$$

$$\frac{V_e}{V_g} = ?$$

Ver figura *

$$Z_{11} = Z_{11a} + Z_{11b}$$

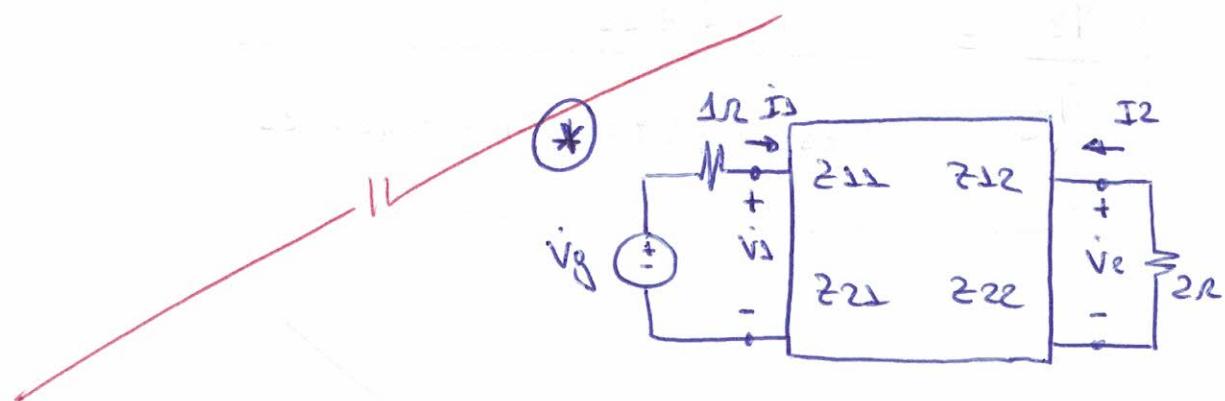
$$Z_{12} = Z_{12a} + Z_{12b}$$

$$Z_{21} = Z_{21a} + Z_{21b}$$

$$Z_{22} = Z_{22a} + Z_{22b}$$

$$\frac{V_2}{V_g} = \frac{Z_L}{(Z_{11} + 1)(Z_{22} + 1) - Z_{12} \cdot Z_{21}}$$

Não



$$V_g - I_1 = Z_{11} I_1 - 0.5 Z_{22} V_e \quad \left. \right\} \text{Eq. (1)}$$

$$V_g + 0.5 Z_{22} V_e = (Z_{22} + 1) I_1$$

$$I_1 = \frac{V_g + 0.5 Z_{22} V_e}{Z_{22} + 1}$$

$$V_e = Z_{21} I_1 + Z_{22} (-0.5 V_e) \quad \left. \right\} \text{Eq. (2)}$$

$$I_1 = \frac{V_e + 0.5 Z_{22} V_e}{Z_{22}}$$

$$I_2 = \frac{\dot{V}_g + 0.5 z_{22} \dot{V}_e}{(z_{22} + 2)} = \frac{\dot{V}_e + 0.5 z_{22} \dot{V}_e}{z_{22}}$$

$$\frac{\dot{V}_e}{\dot{V}_g} = \frac{2 z_{21}}{2 z_{21} + z_{11} \cdot z_{22} + 2 + z_{22} - z_{12} \cdot z_{21}}$$

$$\frac{\dot{V}_2}{\dot{V}_g} = \frac{2 z_{21}}{(z_{22} + 1)(z_{22} + 2) - z_{12} \cdot z_{21}}$$