

Les quadripôles électriques.



2.1. Définition:

Un quadripôle est un réseau qui comporte 4 bornes de liaisons avec les circuits extérieurs (Fig.2.1). Les échanges avec l'extérieur se font au travers de deux bornes utilisées comme:

Bornes d'entrée et vers deux autres bornes utilisées comme: **Bornes de sortie**.

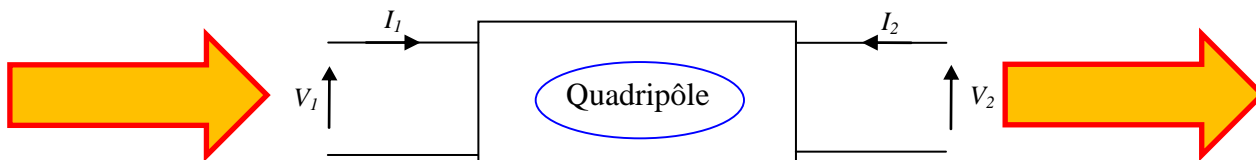


Fig.2.1. Symbole d'un quadripôle.

I_1 et V_1 désignent les grandeurs d'entrée.
 I_2 et V_2 désignent les grandeurs de sortie.

2.2. Représentation matricielle d'un quadripôle:

2.2.1. Matrice impédance:

Le schéma de ce quadripôle équivalent est donné à la figure 2.2.

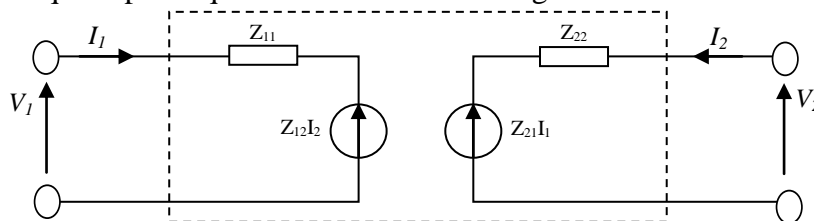


Fig.2.2. Schéma équivalent d'un quadripôles en paramètres Z.

Les équations caractéristiques de ce quadripôle peuvent se mettre sous la forme:

$$\begin{aligned} V_1 &= Z_{11}I_1 + Z_{12}I_2 \\ V_2 &= Z_{21}I_1 + Z_{22}I_2 \end{aligned}$$

ou encore sous forme matricielle:

$$\begin{bmatrix} V_1 \\ V_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Z_{11} & Z_{12} \\ Z_{21} & Z_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \end{bmatrix} = [Z] \begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \end{bmatrix}$$

[Z] est la matrice impédance du quadripôle. Les éléments de cette matrice s'appellent les paramètres Z en circuit ouvert ($I_1=0$ ou $I_2=0$). Ils se définissent comme suit:

Impédance d'entrée: $Z_{11} = \frac{V_1}{I_1} |_{I_2=0}$

Impédance de transfert inverse: $Z_{12} = \frac{V_1}{I_2} |_{I_1=0}$

Impédance de transfert direct: $Z_{21} = \frac{V_2}{I_1} |_{I_2=0}$

Impédance de sortie: $Z_{22} = \frac{V_2}{I_2} |_{I_1=0}$

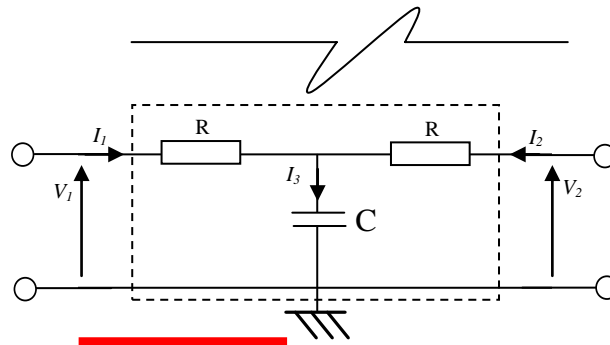
Exemple:

a

Trouver les paramètres Z du filtre passe-bas suivant.

ROBOTIQUE...





3/4 Impédance d'entrée: $Z_{11} = \frac{V_1}{I_1} |_{I_2=0}$

Si la sortie est en circuit ouvert ($I_2=0$), alors: $I_1=I_3$.

Il résulte que: $V_1 = \left(R + \frac{1}{j\omega C} \right) I_1 \rightarrow Z_{11} = \frac{V_1}{I_1} = R + \frac{1}{j\omega C}$

3/4 Impédance de sortie: $Z_{22} = \frac{V_2}{I_2} |_{I_1=0}$

Si l'entrée est en circuit ouvert ($I_1=0$), alors: $I_2=I_3$.

On peut alors écrire: $V_2 = \left(R + \frac{1}{j\omega C} \right) I_2 \rightarrow Z_{22} = \frac{V_2}{I_2} = R + \frac{1}{j\omega C}$

3/4 Impédance de transfert inverse: $Z_{12} = \frac{V_1}{I_2} |_{I_1=0}$

$I_1 = 0 \Rightarrow I_2=I_3 \Rightarrow V_1 = RI_1 + \frac{1}{j\omega C} I_3 = \frac{1}{j\omega C} I_2$

$Z_{12} = \frac{V_1}{I_2} = \frac{1}{j\omega C}$

3/4 Impédance de transfert direct: $Z_{21} = \frac{V_2}{I_1} |_{I_2=0}$

$I_2 = 0 \Rightarrow I_1=I_3 \Rightarrow V_2 = RI_2 + \frac{1}{j\omega C} I_3 = \frac{1}{j\omega C} I_1$

$Z_{21} = \frac{V_2}{I_1} = \frac{1}{j\omega C}$

2.2.2. Matrice admittance:

Le schéma de ce quadripôle équivalent est donné à la figure 2.3.

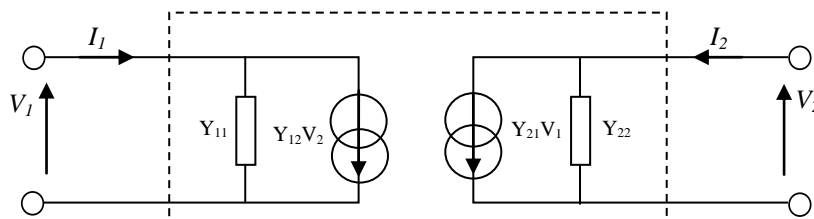


Fig.2.3. Schéma équivalent d'un quadripôle en paramètres Y.

Les équations caractéristiques de ce quadripôle peuvent se mettre sous la forme:

$$\begin{cases} I_1 = Y_{11}V_1 + Y_{12}V_2 \\ I_2 = Y_{21}V_1 + Y_{22}V_2 \end{cases}$$

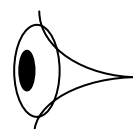
ou encore sous forme matricielle:

$$\begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Y_{11} & Y_{12} \\ Y_{21} & Y_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_1 \\ V_2 \end{bmatrix} = [Y] \begin{bmatrix} V_1 \\ V_2 \end{bmatrix}$$

[Y] est la matrice admittance du quadripôle. Les éléments de cette matrice s'appellent les paramètres Y en court-circuit ($V_1=0$ ou $V_2=0$). Ils se définissent comme suit:

Admittance d'entrée: $\rightarrow Y_{11} = \frac{I_1}{V_1} |_{V_2=0}$

Admittance de transfert inverse: $\rightarrow Y_{12} = \frac{I_1}{V_2} |_{V_1=0}$



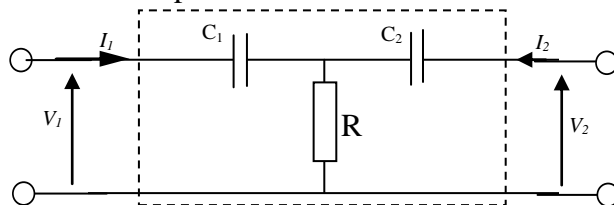
Admittance de transfert direct: $\longrightarrow Y_{21} = \frac{I_2}{V_1} |_{V_2=0}$

Admittance de sortie: $\longrightarrow Y_{22} = \frac{I_2}{V_2} |_{V_1=0}$

La matrice [Y] est l'inverse de la matrice [Z]: $[Y]=[Z]^{-1}$

Exemple:

Trouver les paramètres Y du filtre passe-haut suivant.



$\frac{3}{4}$ Admittance d'entrée: $\longrightarrow Y_{11} = \frac{I_1}{V_1} |_{V_2=0}$

Si la sortie est en court-circuit ($V_2=0$), alors: C_2 et R sont en parallèle et leur impédance équivalente est en série avec C_1 . La loi d'Ohm permet d'écrire:

$$V_1 = (Z_{C1} + (R // Z_{C2})) I_1 \longrightarrow Y_{11} = \frac{I_1}{V_1} = \frac{1}{(Z_{C1} + (R // Z_{C2}))}$$

avec:

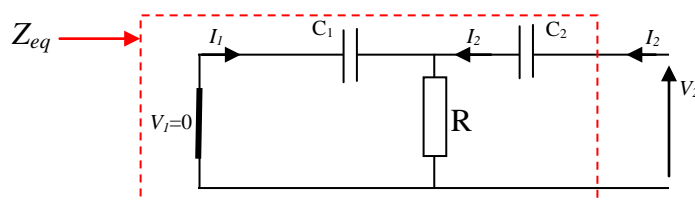
$$Z_{C1} = \frac{1}{j\omega C_1} \text{ et } Z_{C2} = \frac{1}{j\omega C_2}$$

$\frac{3}{4}$ Admittance de sortie: $\longrightarrow Y_{22} = \frac{I_2}{V_2} |_{V_1=0}$

Si l'entrée est en court-circuit ($V_1=0$), alors: C_1 et R sont en parallèle et leur impédance équivalente est en série avec C_2 . La loi d'Ohm permet d'écrire:

$$V_2 = (Z_{C2} + (R // Z_{C1})) I_2 \longrightarrow Y_{22} = \frac{I_2}{V_2} = \frac{1}{(Z_{C2} + (R // Z_{C1}))}$$

$\frac{3}{4}$ Admittance de transfert inverse: $\longrightarrow Y_{12} = \frac{I_1}{V_2} |_{V_1=0}$



Dans ce cas, C_1 est en parallèle avec R , ce qui permet d'appliquer le théorème du pont diviseur de courant:

$$I_1 = -\frac{Y_{C1}}{Y_{C1} + Y_R}$$

$$I_2 = -\frac{\frac{1}{Z_{C1}}}{\frac{1}{Z_{C1}} + \frac{1}{R}} I_2$$

avec: $Y_{C1} = j\omega C_1$, $Y_R = \frac{1}{R}$

La relation qui relie la tension V_2 au courant I_2 est donnée par la loi d'Ohm:

$$V_2 = Z_{eq} I_2$$

avec: $Z_{eq} = Z_{C2} + (Z_{C1} // R)$

$Z_{C1} = \frac{1}{j\omega C_1}$

$Z_{C2} = \frac{1}{j\omega C_2}$

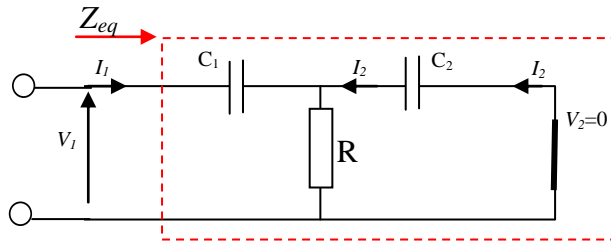
On obtient alors:

$$I_1 = -\frac{Y_{C1}}{Y_{C1} + Y_R} \frac{V_2}{Z_{eq}} = -\frac{\frac{1}{Z_{C1}}}{\frac{1}{Z_{C1}} + \frac{1}{R}} \frac{1}{Z_{C2} + (Z_{C1} // R)} V_2$$



$$Y_{12} = \frac{I_1}{V_2} = -\frac{\frac{1}{Z_{C1}}}{\frac{1}{Z_{C1}} + \frac{1}{R}} \cdot \frac{1}{Z_{C2} + (Z_{C1} // R)}$$

3/4 Admittance de transfert direct: $Y_{21} = \frac{I_2}{V_1} |_{V_2=0}$



Dans ce cas, C_2 et en parallèle avec R , ce qui permet d'appliquer le théorème du pont diviseur de courant:

$$I_2 = -\frac{Y_{C2}}{Y_{C2} + Y_R} I_1 \quad I_1 = -\frac{\frac{1}{Z_{C2}}}{\frac{1}{Z_{C2}} + \frac{1}{R}} I_2$$

avec: $Y_{C2} = j\omega C_2, Y_R = \frac{1}{R}$

La relation qui relie la tension V_1 au courant I_1 est donnée par la loi d'Ohm:

$$V_1 = Z_{eq} I_1$$

$$\text{avec: } Z_{eq} = Z_{C1} + (Z_{C2} // R), \quad Z_{C1} = \frac{1}{j\omega C_1}, \quad Z_{C2} = \frac{1}{j\omega C_2}$$

On obtient alors:

$$I_2 = -\frac{Y_{C2}}{Y_{C2} + Y_R} \frac{V_1}{Z_{eq}} = -\frac{\frac{1}{Z_{C2}}}{\frac{1}{Z_{C2}} + \frac{1}{R}} \frac{1}{Z_{C1} + (Z_{C2} // R)} V_1$$

$$Y_{21} = \frac{I_2}{V_1} = -\frac{\frac{1}{Z_{C2}}}{\frac{1}{Z_{C2}} + \frac{1}{R}} \cdot \frac{1}{Z_{C1} + (Z_{C2} // R)}$$

2.2.3. Matrice [h] des paramètres hybrides:

Dans ce cas, nous exprimons V_1 et I_2 en fonction de I_1 et V_2 ce qui donne:

$$\begin{aligned} V_1 &= h_{11} I_1 + h_{12} V_2 \\ I_2 &= h_{21} I_1 + h_{22} V_2 \end{aligned}$$

ou encore sous forme matricielle:

$$\begin{bmatrix} V_1 \\ I_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} h_{11} & h_{12} \\ h_{21} & h_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I_1 \\ V_2 \end{bmatrix} = [h] \begin{bmatrix} I_1 \\ V_2 \end{bmatrix}$$

h_{11}, h_{12}, h_{21} et h_{22} sont les paramètres hybrides de la matrice hybride [h], avec:

- Impédance d'entrée: $h_{11} = \frac{V_1}{I_1} |_{V_2=0}$
 - Rapport de transfert inverse: $h_{12} = \frac{V_1}{V_2} |_{I_1=0}$
 - L'amplification en courant: $h_{21} = \frac{I_2}{I_1} |_{V_2=0}$
 - Admittance de sortie: $h_{22} = \frac{I_2}{V_2} |_{I_1=0}$
- Le schéma de ce quadripôle équivalent est donné à la figure 2.4.

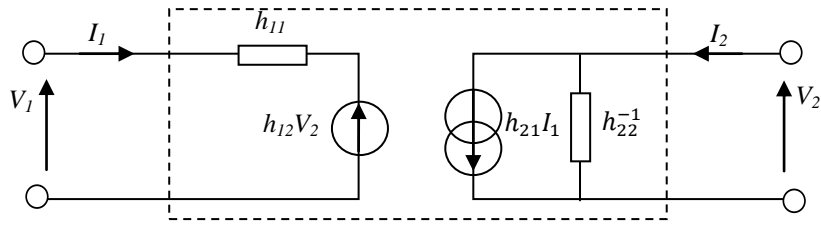


Fig.2.4. Schéma équivalent d'un quadripôle en paramètres hybrides.



2.2.4. Matrice de transfert [T]:

On exprime les grandeurs de sortie en fonction des grandeurs d'entrée:

$$\begin{cases} V_2 = T_{11}V_1 - T_{12}I_1 \\ I_2 = T_{21}V_1 - T_{22}I_1 \end{cases}$$

ou encore sous forme matricielle:

$$\begin{bmatrix} V_2 \\ I_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} T_{11} & T_{12} \\ T_{21} & T_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_1 \\ -I_1 \end{bmatrix} = [T] \begin{bmatrix} V_1 \\ -I_1 \end{bmatrix}$$

- T_{11} est l'amplification en tension.
- T_{22} est l'amplification en courant.
- T_{12} est une impédance et T_{21} une admittance.

2.3. Association de quadripôles:

2.3.1. Association en série de deux quadripôles:

Dans ce cas, la tension d'entrée (de sortie) du quadripôle résultant (Fig.2.5) est la somme des tensions d'entrée (de sortie) des quadripôles associés en série:

$$V_1 = V'_1 + V''_1 \text{ et } V_2 = V'_2 + V''_2$$

Les courants sont identiques:

$$I_1 = I'_1 = I''_1 \text{ et } I_2 = I'_2 = I''_2$$

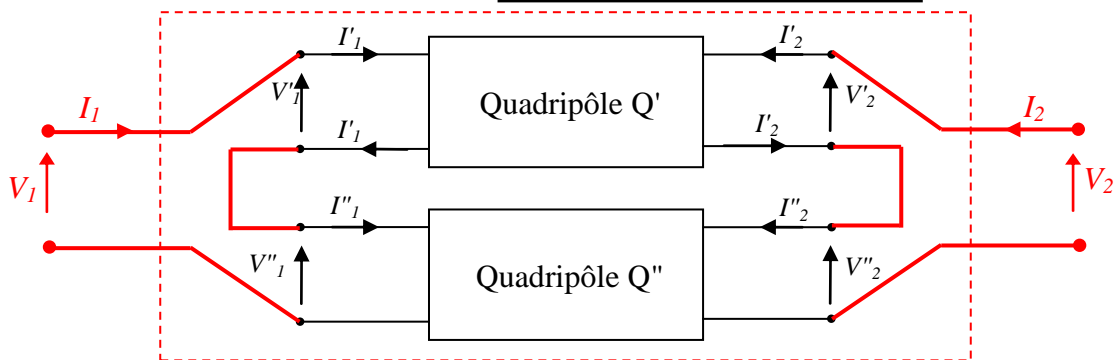


Fig.2.5. Association en série de deux quadripôles.

La matrice [Z] du quadripôle équivalent à la mise en série de Q' et Q'' est donnée par:

$$[Z] = [Z'] + [Z'']$$

2.3.2. Association en parallèle de deux quadripôles:

Dans ce cas, le courant d'entrée (de sortie) du quadripôle résultant (Fig.2.6) est la somme des courants d'entrée (de sortie) des quadripôles associés en parallèle:

$$\begin{cases} I_1 = I'_1 + I''_1 \text{ et } I_2 = I'_2 + I''_2 \\ \text{Les tensions sont identiques:} \\ V_1 = V'_1 = V''_1 \text{ et } V_2 = V'_2 = V''_2 \end{cases}$$

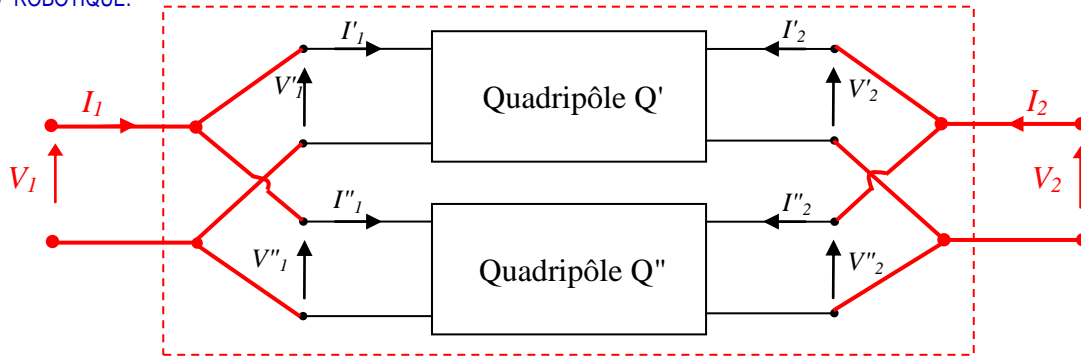


Fig.2.6. Association en parallèle de deux quadripôles.

La matrice [Y] du quadripôle équivalent à la mise en parallèle de Q' et Q'' est donnée par:

$$[Y] = [Y'] + [Y'']$$

2.3.3. Association en cascade de deux quadripôles:

Dans ce cas, la tension de sortie du premier quadripôle est la tension d'entrée du deuxième quadripôle (Fig.2.7):

$$V_1 = V'_1, V'_2 = V''_1 \text{ et } V_2 = V''_2$$

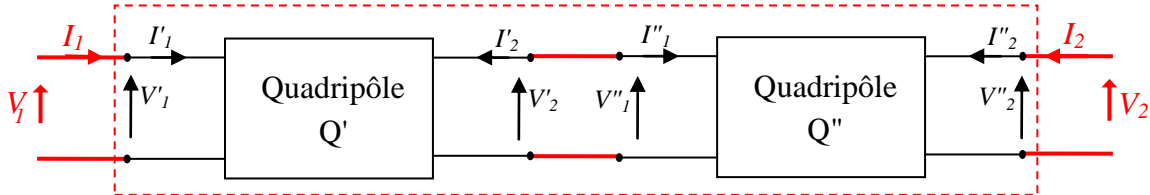


Fig.2.7. Association en cascade de deux quadripôles.

La matrice [T] du quadripôle équivalent à la mise en cascade de Q' et Q'' est donnée par:

$$T \notin]T'' [\times]T']'$$

2.4. Caractéristiques d'un quadripôle en charge et attaqué par une source de tension réelle:

Pour caractériser un quadripôle, on connecte un dipôle source (E_g, R_g) aux deux bornes d'entrée. Aux deux bornes de sortie, nous branchons un dipôle de charge noté Z_U (Fig.2.8).

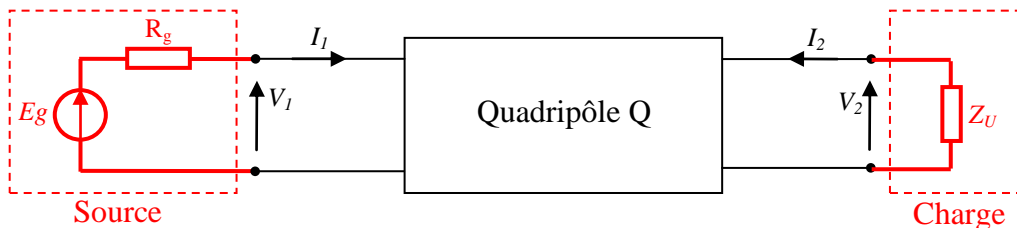
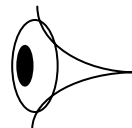


Fig.2.7. Quadripôle en charge et attaqué par une source de tension réelle.

Si par exemple nous définissons le quadripôle Q par ses paramètres Z, les équations qui permettent de déterminer l'état du réseau sont:

- (1) $V_1 = Z_{11}I_1 + Z_{12}I_2$
- (2) $V_2 = Z_{21}I_1 + Z_{22}I_2$
- (3) $E_g = V_1 + R_g I_1$
- (4) $V_2 = -Z_U I_2$



2.4.1. Impédance d'entrée:

L'impédance d'entrée est l'impédance « vue » par la source qui attaque le quadripôle à vide ou en charge voir : (Fig2.8)

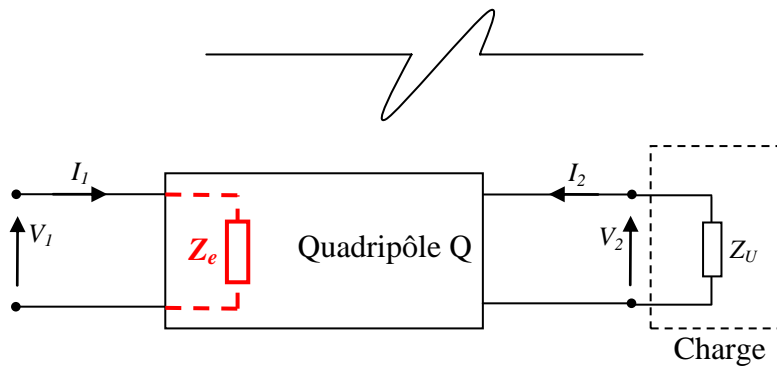


Fig.2.8. Impédance d'entrée d'un quadripôle.

$$Z_e = \frac{V_1}{I_1}$$

L'impédance d'entrée est donnée par:

Si nous utilisons les paramètres Z (les équations (1), (2) et (4)), nous obtiendrons:

$$Z_e = \frac{Z_U Z_{11} + \Delta Z}{Z_U + Z_{22}}$$

avec: $\Delta Z = Z_{11}Z_{22} - Z_{12}Z_{21}$ est le déterminant de la matrice [Z].

2.4.2. Impédance de sortie:

Vis-à-vis de la charge, le quadripôle se comporte comme un dipôle équivalent au générateur de Thévenin (Fig2.9).

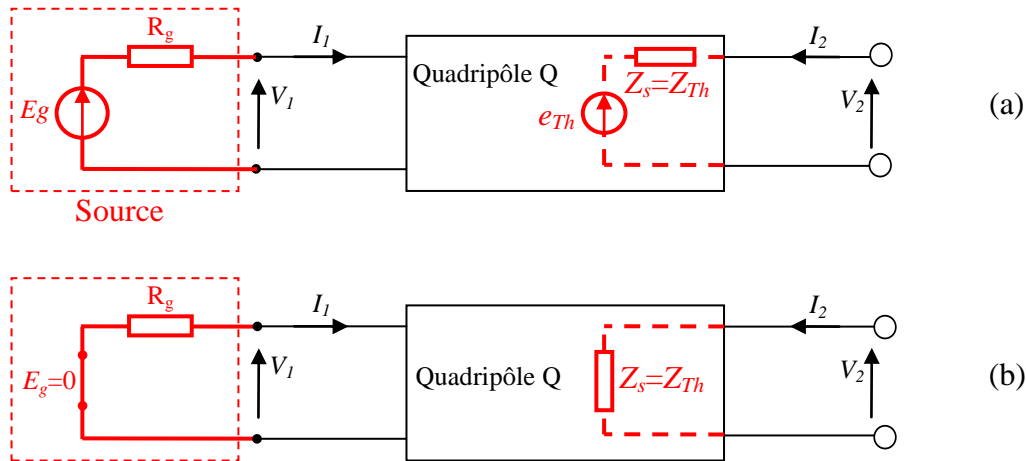


Fig.2.9. Impédance de sortie Z_s d'un quadripôle. (a) Représentation de la sortie du quadripôle par son équivalent de Thévenin. (b) Schéma utilisé pour le calcul de Z_s .

L'impédance de sortie est donnée par:

$$Z_s = \frac{V_2}{I_2} \Big|_{E_g=0}$$

Si nous utilisons les paramètres Z (les équations (1), (2) et (3)), nous obtiendrons:

$$Z_s = \frac{R_g Z_{22} + \Delta Z}{R_g + Z_{11}}$$

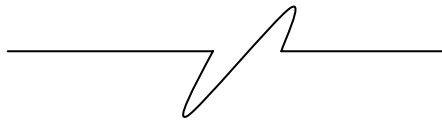
2.4.3. Gain en tension:

Le gain en tension est défini par le rapport de la tension de sortie V_2 du quadripôle par la tension d'entrée:

$$G_V = \frac{V_2}{V_1}$$

Si le quadripôle est défini par les paramètres Z et par l'utilisation des équations (1), (2), (3) et (4), il résulte:

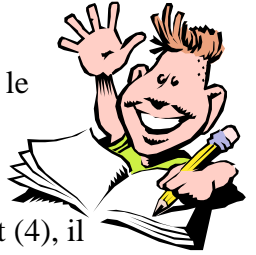
$$G_V = \frac{Z_{21} Z_U}{Z_{11} Z_U + \Delta Z}$$



2.4.4. Gain en courant:

Le gain en courant est défini par le rapport du courant de sortie I_2 du quadripôle par le courant d'entrée:

$$G_I = \frac{I_2}{I_1}$$



Si le quadripôle est défini par les paramètres Z et par l'utilisation des équations (2) et (4), il résulte !

$$G_I = -\frac{Z_{21}}{Z_{22} + \Delta Z}$$

Exemple:

Calculer l'impédance d'entrée, l'impédance de sortie, le gain (l'amplification) en tension et le gain (l'amplification) en courant du quadripôle de la figure 2.10. Le quadripôle est attaqué par une source E_g de résistance interne R_g et chargé par l'impédance Z_L .

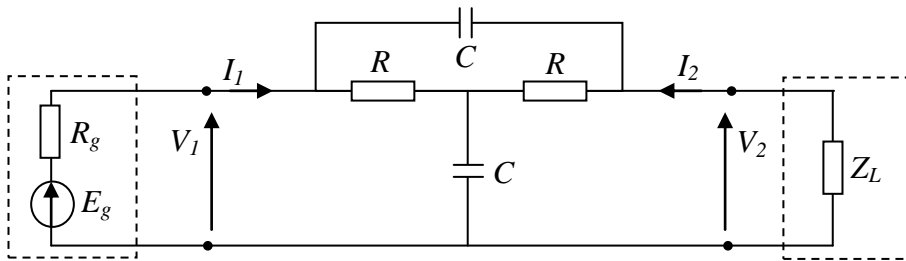
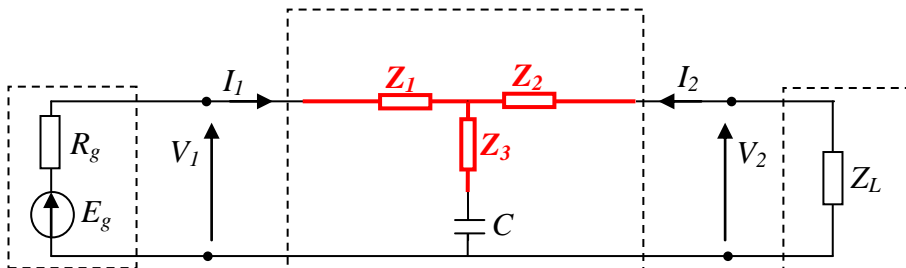


Fig.2.10. Exemple de calcul des caractéristiques d'un quadripôle passif.

Nous commençons par le calcul des paramètres Z du quadripôle.

En utilisant le théorème de Kennelly, le schéma du quadripôle devient !



avec !

$$Z_1 = Z_2 = \frac{R \cdot Z_C}{2R + Z_C}$$

$$Z_3 = \frac{R^2}{2R + Z_C}$$

De la même manière que dans le paragraphe 2.2.1., les paramètres Z sont donnés par:

$$\begin{cases} Z_{11} = Z_1 + (Z_3 + Z_C) \\ Z_{12} = Z_3 + Z_C \\ Z_{21} = Z_3 + Z_C = Z_{12} \\ Z_{22} = Z_2 + (Z_3 + Z_C) = Z_{11} \end{cases}$$

Il est clair que le déterminant de la matrice Z est égale à zéro: $\Delta Z = 0$. Il résulte !

$$Z_e = \frac{Z_U Z_{11} + \Delta Z}{Z_U + Z_{22}} = \frac{Z_U Z_{22}}{Z_U + Z_{22}}$$

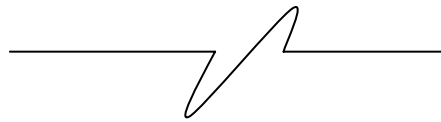
$$Z_s = \frac{R_g Z_{22} + \Delta Z}{R_g + Z_{11}} = \frac{R_g Z_{11}}{R_g + Z_{11}}$$

$$G_V = \frac{Z_{21}}{Z_{11}}; \quad G_I = -\frac{Z_{21}}{Z_{22}} = -G_V$$



MINISTÈRE DE L'ÉDUCATION NATIONALE, DE L'ENSEIGNEMENT SUPÉRIEUR ET DE LA RECHERCHE

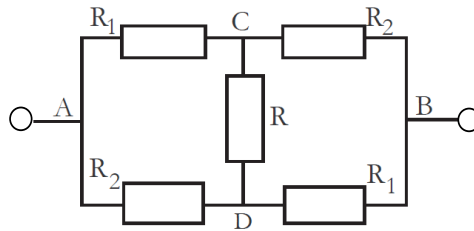




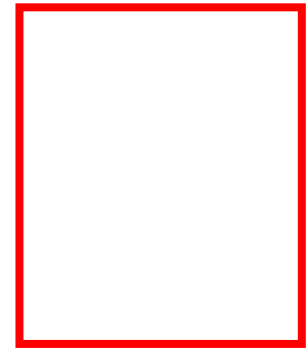
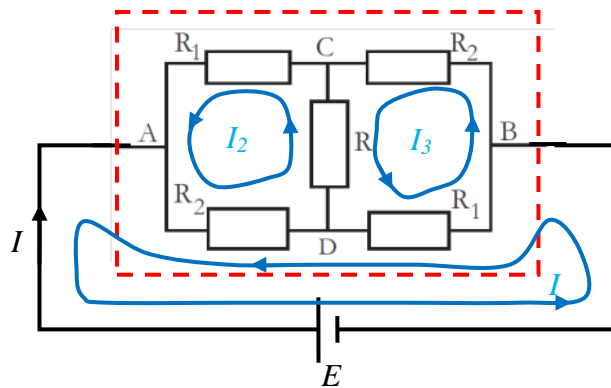
Solutions des exercices de la série N°2:

Exercice N°1:

Calculer la résistance équivalente du réseau suivant en utilisant les regroupements de résistances (série, parallèle, triangle-étoile).



1^{ère} méthode: en utilisant la loi d'Ohm



Ohm
1787 - 1854

Selon la loi d'Ohm, la résistance du dipôle, R_{AB} , est donnée par:

$$R_{AB} = \frac{E}{I}$$

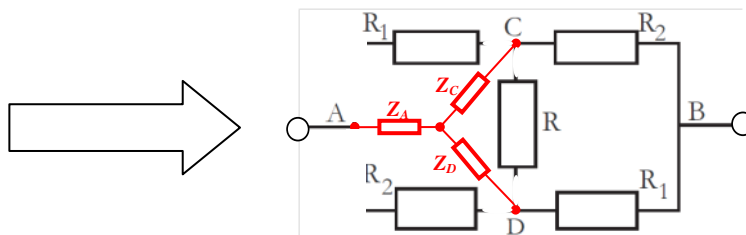
Pour trouver la relation qui existe entre le courant I et la tension E, on peut utiliser par exemple la méthode des mailles comme suit:

$$\left\{ \begin{array}{l} \begin{pmatrix} R_1 + R_2 & -R_2 & -R_1 \\ -R_2 & R_1 + R_2 + R & -R \\ -R_1 & -R & R_1 + R_2 + R \end{pmatrix} \begin{pmatrix} I \\ I_2 \\ I_3 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} +E \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix} \\ \begin{pmatrix} I \\ I_2 \\ I_3 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} R_1 + R_2 & -R_2 & -R_1 \\ -R_2 & R_1 + R_2 + R & -R \\ -R_1 & -R & R_1 + R_2 + R \end{pmatrix}^{-1} \times \begin{pmatrix} +E \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix} \end{array} \right\}$$

Finalement on peut déduire la résistance du quadripôle:

2^{ème} méthode: en utilisant le théorème de Kennelly.

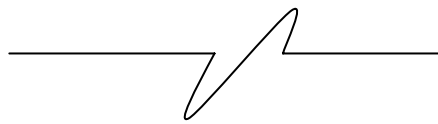
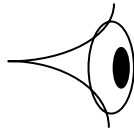
$$R_{AB} = \frac{E}{I}$$



On remarque que Z_C est en série avec R_2 et Z_D est en série avec R_1 , donc !

$$R_{AB} = Z_A + ((Z_C + R_2) // (Z_D + R_1))$$

avec !



$$Z_A = \frac{R_1 R_2}{R_1 + R_2 + R}$$

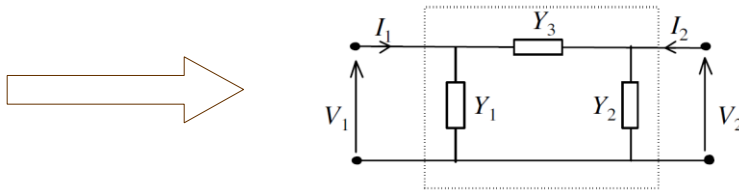
$$Z_C = \frac{R_1 R}{R_1 + R_2 + R}$$

$$Z_D = \frac{R_2 R}{R_1 + R_2 + R}$$



Exercice N°2:

1) Soit le quadripôle en π de la figure ci-dessous. Calculer les paramètres Z de la matrice impédance de ce quadripôle.



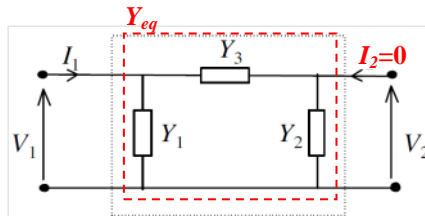
Les équations caractéristiques du quadripôle équivalent en Z sont données par:

$$\begin{cases} V_1 = Z_{11}I_1 + Z_{12}I_2 \\ V_2 = Z_{21}I_1 + Z_{22}I_2 \end{cases}$$

ou encore sous forme matricielle:

$$\begin{bmatrix} V_1 \\ V_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Z_{11} & Z_{12} \\ Z_{21} & Z_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \end{bmatrix} = [Z] \begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \end{bmatrix}$$

$$\frac{3}{4} Z_{11} = \frac{V_1}{I_1} \Big|_{I_2 = 0}$$

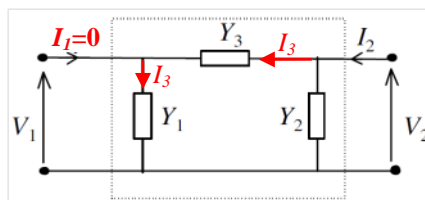


$$I_1 = Y_{eq}V_1 \Rightarrow Z_{11} = \frac{V_1}{I_1} = \frac{1}{Y_{eq}}$$

avec:

$$Y_{eq} = Y_1 + \frac{1}{\frac{1}{Y_2} + \frac{1}{Y_3}}$$

$$\frac{3}{4} Z_{12} = \frac{V_1}{I_2} \Big|_{I_1 = 0}$$



En appliquant le théorème du pont diviseur de courant:

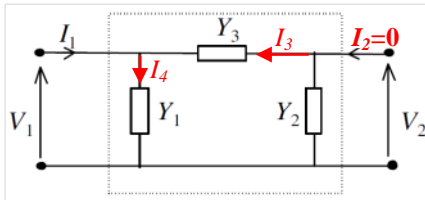
$$I_3 = \frac{\frac{1}{Z_1+Z_3}}{\frac{1}{Z_1+Z_3} + \frac{1}{Z_2}} I_2 \quad , \text{ avec: } Z_1 = \frac{1}{Y_1}, Z_2 = \frac{1}{Y_2}, Z_3 = \frac{1}{Y_3}$$

On a aussi: $V_1 = Z_1 I_3$

$$\text{Alors: } V_1 = Z_1 I_3 = Z_1 \frac{\frac{1}{Z_1+Z_3}}{\frac{1}{Z_1+Z_3} + \frac{1}{Z_2}} I_2 \Rightarrow Z_{12} = \frac{V_1}{I_2} = Z_1 \frac{1}{\frac{1}{Z_1+Z_3} + \frac{1}{Z_2}}$$



3/4 $Z_{21} = \frac{V_2}{I_1} \Big|_{I_2 = 0}$



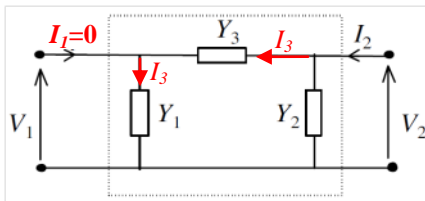
En appliquant le théorème du pont diviseur de courant:

$$I_3 = - \frac{\frac{1}{Z_2+Z_3}}{\frac{1}{Z_2+Z_3} + \frac{1}{Z_1}} I_1 \quad , \text{ avec: } Z_1 = \frac{1}{Y_1}, Z_2 = \frac{1}{Y_2}, Z_3 = \frac{1}{Y_3}$$

On a aussi: $V_2 = -Z_2 I_3$

$$\text{Alors: } V_2 = -Z_2 I_3 = Z_2 \frac{\frac{1}{Z_2+Z_3}}{\frac{1}{Z_2+Z_3} + \frac{1}{Z_1}} I_1 \Rightarrow Z_{12} = \frac{V_2}{I_1} = Z_2 \frac{1}{\frac{1}{Z_2+Z_3} + \frac{1}{Z_1}}$$

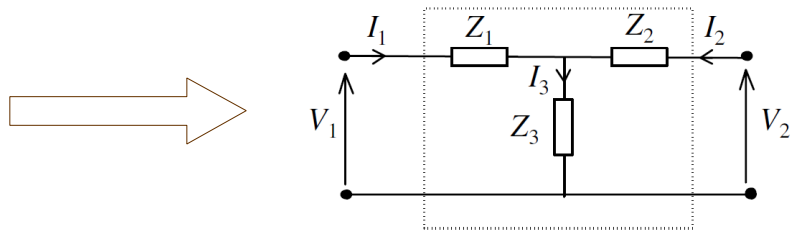
3/4 $Z_{22} = \frac{V_2}{I_2} \Big|_{I_1 = 0}$



On remarque que Y_1 est en série avec Y_3 . En appliquant la loi d'Ohm:

$$V_2 = Z_{eq} I_2 = (Z_2 // (Z_1 + Z_3)) I_2 \Rightarrow Z_{22} = \frac{1}{\frac{1}{Z_2} + \frac{1}{Z_1+Z_3}}$$

2) Soit le quadripôle en **T** de la figure ci-dessous. Calculer les paramètres Y de la matrice admittance de ce quadripôle.



Les équations caractéristiques du quadripôle en paramètres Y peuvent se mettre sous la forme:

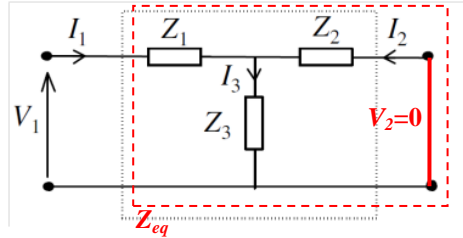
$$\begin{aligned} I_1 &= Y_{11} V_1 + Y_{12} V_2 \\ I_2 &= Y_{21} V_1 + Y_{22} V_2 \end{aligned}$$

ou encore sous forme matricielle:

$$\begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Y_{11} & Y_{12} \\ Y_{21} & Y_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_1 \\ V_2 \end{bmatrix} = [Y] \begin{bmatrix} V_1 \\ V_2 \end{bmatrix}$$



$$\frac{3}{4} \quad Y_{11} = \frac{I_1}{V_1} \Big|_{V_2 = 0}$$

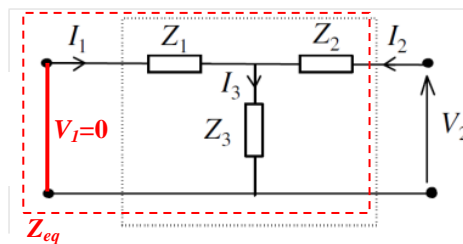


La loi d'Ohm nous permet d'écrire:

$$Y_{11} = \frac{I_1}{V_1} = \frac{1}{Z_1 + (Z_3 // Z_2)}$$

$$V_1 = Z_{eq} I_1 = (Z_1 + (Z_3 // Z_2)) I_1$$

$$\frac{3}{4} \quad Y_{12} = \frac{I_1}{V_2} \Big|_{V_1 = 0}$$



La loi d'Ohm nous permet d'écrire:

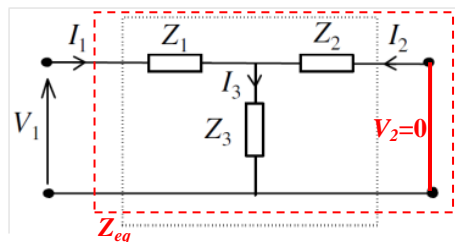
$$V_2 = Z_{eq} I_2 = (Z_2 + (Z_3 // Z_1)) I_2$$

Z_1 et Z_3 sont en parallèle, alors:

$$I_1 = - \frac{\frac{1}{Z_1}}{\frac{1}{Z_1} + \frac{1}{Z_3}} I_2$$

$$Y_{12} = \frac{I_1}{V_2} = \frac{-\frac{1}{Z_1} I_2}{(Z_2 + (Z_3 // Z_1)) I_2} = - \frac{Z_3}{Z_1 Z_2 + Z_1 Z_3 + Z_2 Z_3}$$

$$\frac{3}{4} \quad Y_{21} = \frac{I_2}{V_1} \Big|_{V_2 = 0}$$



La loi d'Ohm nous permet d'écrire:

$$V_1 = Z_{eq} I_1 = (Z_1 + (Z_3 // Z_2)) I_1$$

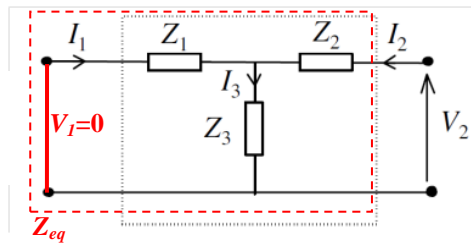
Z_2 et Z_3 sont en parallèle, alors:

$$I_2 = -\frac{\frac{1}{Z_2}}{\frac{1}{Z_2} + \frac{1}{Z_3}} I_1$$

$$Y_{21} = \frac{I_2}{V_1} = \frac{-\frac{\frac{1}{Z_2}}{\frac{1}{Z_2} + \frac{1}{Z_3}} I_1}{(Z_1 + (Z_3 // Z_2))} = -\frac{Z_3}{Z_1 Z_2 + Z_1 Z_3 + Z_2 Z_3}$$



3/4 $Y_{22} = \frac{I_2}{V_2} \Big|_{V_1 = 0}$



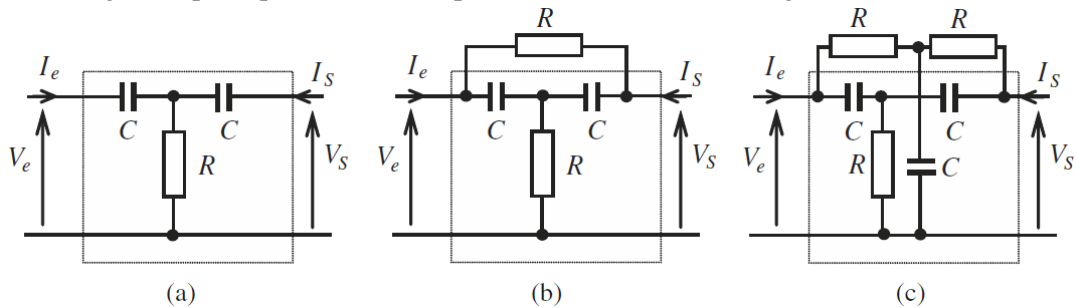
La loi d'Ohm nous permet d'écrire:

$$V_2 = Z_{eq} I_2 = (Z_2 + (Z_3 // Z_1)) I_2$$

$$Y_{22} = \frac{I_2}{V_2} = \frac{1}{Z_2 + (Z_3 // Z_1)}$$

Exercice N°3:

Soit les montage des quadripôles en T , en T ponté et en double T de la figure ci-dessous.



1. Déterminer la matrice admittance du quadripôle de la figure (a).

De la même manière que dans l'exercice précédent (question 2), avec:

$$Z_1 = \frac{1}{j\omega C}$$

$$Z_2 = \frac{1}{j\omega C}$$

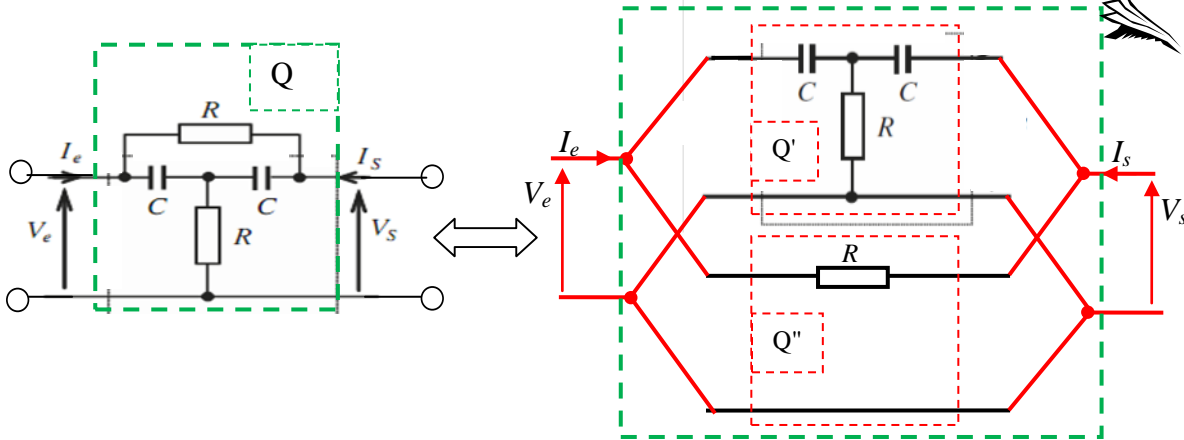
$$Z_3 = R$$

Donc:

$$\left\{ \begin{array}{l} Y_{11} = \frac{I_1}{V_1} = \frac{1}{Z_1 + (Z_3 // Z_2)} \\ Y_{12} = \frac{I_1}{V_2} = -\frac{Z_3}{Z_1 Z_2 + Z_1 Z_3 + Z_2 Z_3} \\ Y_{21} = \frac{I_2}{V_1} = -\frac{Z_3}{Z_1 Z_2 + Z_1 Z_3 + Z_2 Z_3} \\ Y_{22} = \frac{I_2}{V_2} = \frac{1}{Z_2 + (Z_3 // Z_1)} \end{array} \right.$$

2. En déduire la matrice admittance du montage (b) et (c).

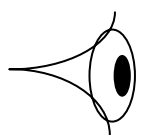
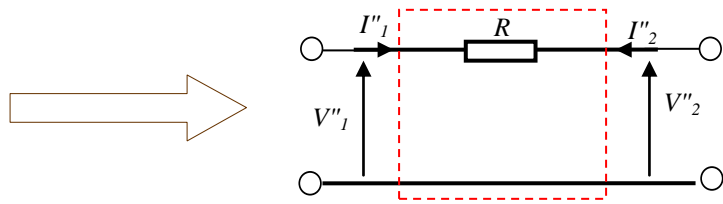
Montage (b):



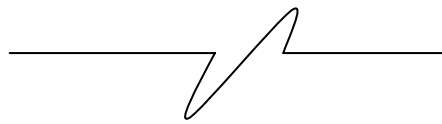
Ce montage est l'association de deux quadripôles en parallèle: le premier est un quadripôle en T (Q') et le deuxième est un quadripôle série (Q'') qui contient une seule résistance R.

La matrice admittance du quadripôle Q est la somme des matrices admittance des deux quadripôles Q' et Q'': $[Y]=[Y']+[Y'']$.

On a déjà déterminé la matrice admittance du quadripôle en T. Il nous reste que déterminer la matrice admittance du quadripôle série.



$$\begin{aligned}
 Y''_{11} &= \frac{I''_1}{V''_1} \Big|_{V''_2=0} \\
 \text{Si la sortie est en court-circuit } (V''_2=0), \text{ alors: } & V''_1 = RI''_1 \Rightarrow Y''_{11} = \frac{I''_1}{V''_1} = \frac{1}{R} \\
 Y''_{22} &= \frac{I''_2}{V''_2} \Big|_{V''_1=0} \\
 \text{Si l'entrée est en court-circuit } (V''_1=0), \text{ alors: } & V''_2 = RI''_2 \Rightarrow Y''_{22} = \frac{I''_2}{V''_2} = \frac{1}{R} \\
 Y''_{12} &= \frac{I''_1}{V''_2} \Big|_{V''_1=0} \\
 \text{Si l'entrée est en court-circuit } (V''_1=0), \text{ alors: } & V''_2 = RI''_2 = -RI''_1 \Rightarrow Y''_{12} = \frac{I''_1}{V''_2} = -\frac{1}{R} \\
 Y''_{21} &= \frac{I''_2}{V''_1} \Big|_{V''_2=0} \\
 \text{Si la sortie est en court-circuit } (V''_2=0), \text{ alors: } & V''_1 = RI''_1 = -RI''_2 \Rightarrow Y''_{21} = \frac{I''_2}{V''_1} = -\frac{1}{R}
 \end{aligned}$$



Document de travail

Notes personnelles...

