

## Série de TD N°02 : Chapitre 2 Quadripôle passifs et filtres électriques

### Exercice 01

Soit le quadripôle de forme ( $\pi$ ) suivant :

- 1) Déterminer les paramètres de la matrice admittance  $Y$ .
- 2) Donner le schéma équivalent du quadripôle.

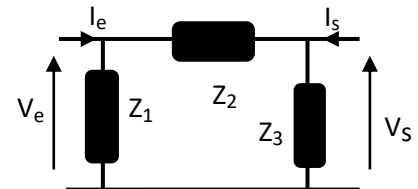


Figure -1-

### Solution :

Matrice admittance

$$\begin{cases} I_e = Y_{11}V_e + Y_{12}V_s \\ I_s = Y_{21}V_e + Y_{22}V_s \end{cases}$$

$$\begin{bmatrix} I_e \\ I_s \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Y_{11} & Y_{12} \\ Y_{21} & Y_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_e \\ V_s \end{bmatrix}$$

Les éléments de matrices  $Y_{ij}$  se déduisent en court-circuit appliqué au quadripôle :

- **Sortie en court-circuit  $V_s=0$**

Admittance d'entrée  $Y_{11} = \frac{I_e}{V_e}$

Admittance de transfert directe  $Y_{21} = \frac{I_s}{V_e}$

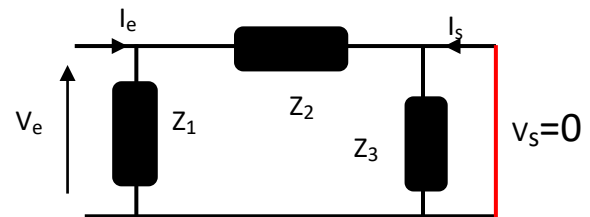


Figure -1-

On remarque que  $Z_3$  est court-circuité donc :

**Nous pouvons toujours utiliser la loi des mailles ou bien directement diviseur de courant car  $Z_1 // Z_2$  :**

$$I_s = -\frac{Z_1}{Z_1+Z_2}I_e; \quad V_e = -Z_2I_s = \frac{Z_1Z_2}{Z_1+Z_2}I_e$$

$$Y_{11} = \frac{I_e}{V_e} = \frac{Z_1+Z_2}{Z_1Z_2}$$

$$Y_{21} = \frac{I_s}{V_e} = -\frac{1}{Z_2}$$

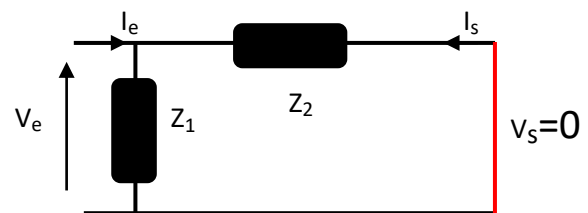


Figure -1-

- **Entrée en court-circuit  $V_e=0$**

Admittance de sortie  $Y_{22} = \frac{I_s}{V_s}$

Admittance de transfert inverse  $Y_{12} = \frac{I_e}{V_s}$

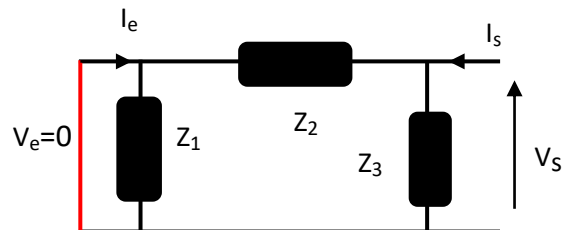


Figure -1-

On remarque que  $Z_1$  est court-circuité donc :

Nous pouvons toujours utiliser la loi des mailles ou bien directement diviseur de courant car  $Z_3 // Z_2$  :

$$I_e = -\frac{Z_3}{Z_3+Z_2} I_s; \quad V_s = -Z_2 I_e = \frac{Z_3 Z_2}{Z_3+Z_2} I_s$$

$$Y_{22} = \frac{I_s}{V_s} = \frac{Z_3+Z_2}{Z_3 Z_2}$$

$$Y_{12} = \frac{I_e}{V_s} = -\frac{1}{Z_2}$$

Donc la matrice :  $Y = \begin{bmatrix} \frac{Z_1+Z_2}{Z_1 Z_2} & -\frac{1}{Z_2} \\ -\frac{1}{Z_2} & \frac{Z_3+Z_2}{Z_3 Z_2} \end{bmatrix}$

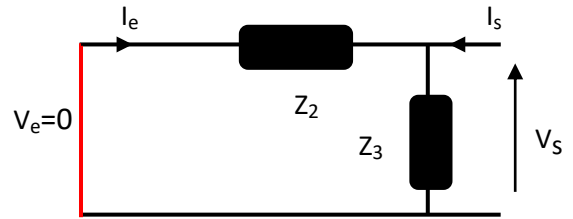
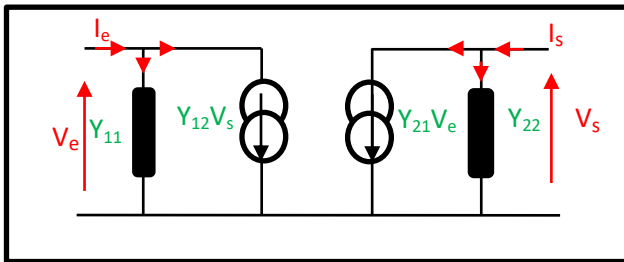


Figure -1-

## 2. le schéma équivalent

$$\begin{cases} I_e = Y_{11} V_e + Y_{12} V_s \\ I_s = Y_{21} V_e + Y_{22} V_s \end{cases}$$



## Exercice 02

Soit le quadripôle de la figure 3. Déterminer les paramètres de la matrice impédance  $Z$ .

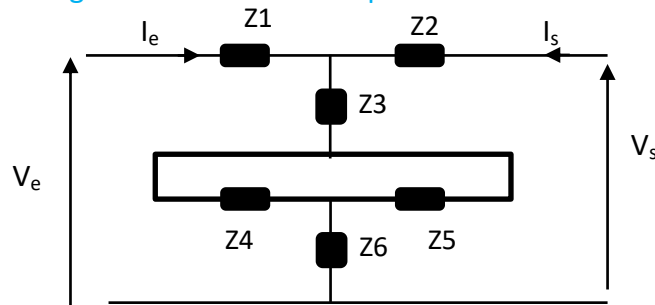


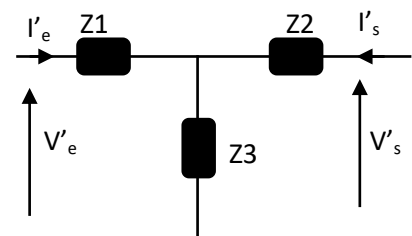
Figure 2-

### Solution :

Nous pouvons remarquer que ce quadripôle est constitué de deux quadripôles en forme de (T) en série :

1<sup>er</sup> quadripôle :

Les paramètres  $Z$  du quadripôle (en forme étoile T) suivant :



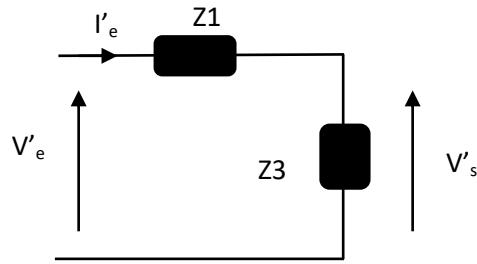
- Sortie ouverte  $I'_s=0$  le circuit devient :

$$V'_e = (Z1 + Z3) * I'_e$$

$$Z_{11} = \frac{V'_e}{I'_e} = (Z1 + Z3)$$

$$V'_s = Z3 * I'_e$$

$$Z_{21} = \frac{V'_s}{I'_e} = Z3$$



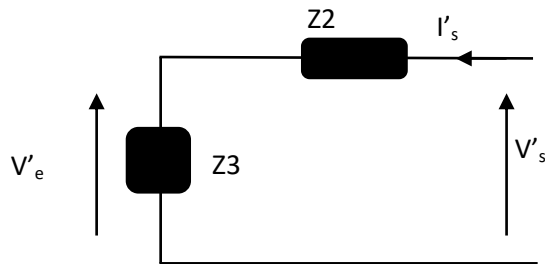
- Entrée ouverte  $I'_e=0$  le circuit devient :

$$V'_s = (Z2 + Z3) * I'_s$$

$$Z_{22} = \frac{V'_s}{I'_s} = (Z2 + Z3)$$

$$V'_e = Z3 * I'_s$$

$$Z_{12} = \frac{V'_e}{I'_s} = Z3$$



Donc la matrice impédance du 1<sup>er</sup> quadripôle est :  $Z' = \begin{bmatrix} Z1 + Z3 & Z3 \\ Z3 & Z2 + Z3 \end{bmatrix}$

De la même manière :

La matrice impédance du second quadripôle :  $Z'' = \begin{bmatrix} Z4 + Z6 & Z6 \\ Z6 & Z5 + Z6 \end{bmatrix}$

Deux quadripôle en série :

$$Z = Z' + Z'' = \begin{bmatrix} Z1 + Z3 + Z4 + Z6 & Z3 + Z6 \\ Z3 + Z6 & Z2 + Z3 + Z5 + Z6 \end{bmatrix}$$

### Exercice 03

Déterminer l'impédance d'entrée  $Z_e$  du quadripôle représenté sur la figure -2- alimentant une charge résistive  $R_c$ .

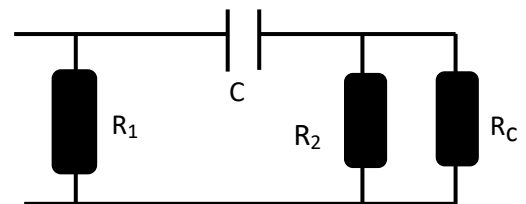


Figure -2-

Solution :

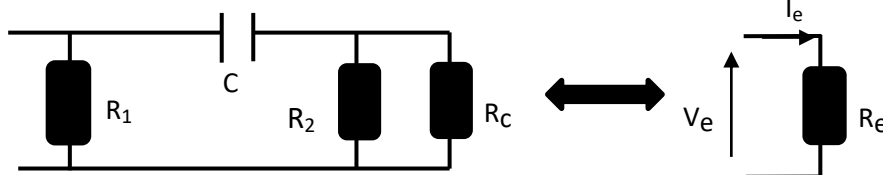
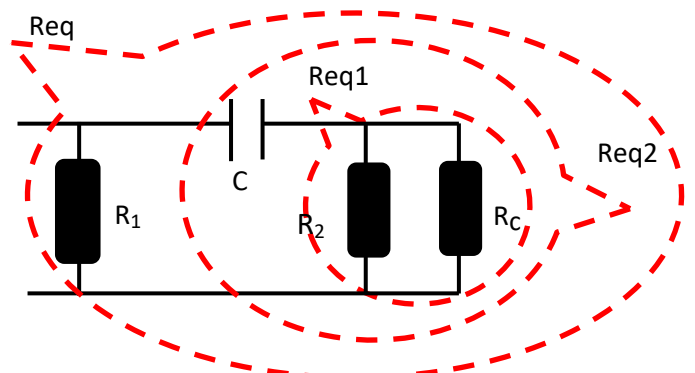


Figure -2-



$Z_e = \frac{V_e}{I_e}$ ;  $Z_e$  est l'impédance équivalente vue des bornes d'entrée

$$R_{eq1} = R_2 // R_c = \frac{R_2 R_c}{R_2 + R_c}$$

$$R_{eq2} = R_{eq1} \text{ en série avec } C = \frac{R_2 R_c}{R_2 + R_c} + \frac{1}{jC\omega}$$

$$R_e = R_{eq} = R_1 // R_{eq2} = \frac{R_1 \left( \frac{R_2 R_c}{R_2 + R_c} + \frac{1}{jC\omega} \right)}{R_1 + \left( \frac{R_2 R_c}{R_2 + R_c} + \frac{1}{jC\omega} \right)} = \frac{R_1 R_2 R_c C \omega - j R_1 (R_2 + R_c)}{(R_2 R_1 + R_1 R_c + R_2 R_c) C \omega - j (R_2 + R_c)}$$

#### Exercice 04

Soit le filtre de la figure -4- .

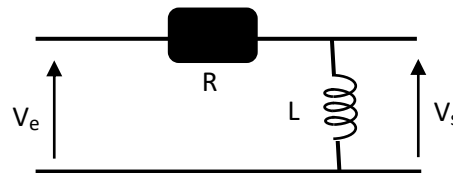


Figure -4-

1. Calculer sa fonction de transfert  $(\omega) = \frac{V_s}{V_e}$  .
2. Donner les expressions de l'amplitude  $G(\omega)$  et de la phase  $\varphi(\omega)$  de la fonction de transfert.
3. Déterminer la fréquence de coupure de ce filtre  $f_c$  à -3dB.
4. Donner les expressions du gain  $G_{dB}$  et de la phase  $\varphi$  en fonction de  $\omega$  et  $\omega_c$ .
5. Représenter les asymptotes des deux graphes  $G_{dB} = f(x)$  et  $\varphi = g(x)$  avec  $x = \frac{\omega}{\omega_c}$  .
6. Tracer le diagramme de Bode

#### Solution :

1. Nous avons un diviseur de tension donc :

$$V_s = \frac{jL\omega}{R + jL\omega} V_e$$

$$H(\omega) = \frac{V_s}{V_e} = \frac{jL\omega}{R + jL\omega} = \frac{1}{1 + j\frac{R}{L\omega}}$$

- 2.

$$G(\omega) = |H(\omega)| = \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{R}{L\omega}\right)^2}}$$

$$\varphi(\omega) = \arg(H(\omega)) = \arg(jL\omega) - \arg(R + jL\omega)$$

$$\varphi(\omega) = \arctan(\infty) - \arctan\left(\frac{L\omega}{R}\right) = \frac{\pi}{2} - \arctan\left(\frac{L\omega}{R}\right)$$

3. Soit  $\omega_c$  la pulsation de coupure

On a  $G(\omega_c) = \frac{G_{max}}{\sqrt{2}}$

$$\max\left(\frac{1}{\sqrt{1+\left(\frac{R}{L\omega}\right)^2}}\right) = 1 \text{ lorsque } \omega \text{ tend vers } \infty$$

$$G(\omega_c) = \frac{1}{\sqrt{1+\left(\frac{R}{L\omega_c}\right)^2}} = \frac{1}{\sqrt{2}} \text{ on d\u00e9duit que } \omega_c = \frac{R}{L} ; f_c = \frac{R}{2\pi L}$$

4.  $H = \frac{1}{1+j\frac{\omega_c}{\omega}}$

$$G = \frac{1}{\sqrt{1+\left(\frac{\omega_c}{\omega}\right)^2}} ; G_{dB} = 20 \log\left(\frac{1}{\sqrt{1+\left(\frac{\omega_c}{\omega}\right)^2}}\right) = -10 \log\left(1 + \left(\frac{\omega_c}{\omega}\right)^2\right)$$

$$\varphi = \frac{\pi}{2} - \arctan\left(\frac{\omega}{\omega_c}\right)$$

5. Soit  $x = \frac{\omega}{\omega_c}$

$$\begin{cases} G_{dB} = -10 \log(1 + x^{-2}) \\ \varphi = \frac{\pi}{2} - \arctan(x) \end{cases}$$

Asymptotes de la r\u00e9ponse en gain

$$\begin{cases} x \rightarrow 0^+ ; G_{dB} \cong -10 \log(x^{-2}) = 20 \log(x) ; \text{ asymptote oblique de pente } 20\text{dB par decade} \\ x \rightarrow \infty ; G_{dB} \cong -10 \log(1) = 0 ; \text{ asymptote horizontale (l'axe des abscisses)} \end{cases}$$

Asymptotes de la r\u00e9ponse en phase

$$\begin{cases} x \rightarrow 0 ; \varphi \rightarrow \frac{\pi}{2} ; \text{ asymptote horizontale} \\ x \rightarrow \infty ; \varphi \rightarrow 0 ; \text{ asymptote horizontale (l'axe des abscisses)} \end{cases}$$

On peut choisir quelques valeurs de x pour faciliter le dessin

|          |           |           |    |       |          |
|----------|-----------|-----------|----|-------|----------|
| x        | $10^{-2}$ | $10^{-1}$ | 1  | 10    | 100      |
| $G_{dB}$ | -40       | -20       | -3 | -0.04 | -0.00043 |

|                    |      |      |       |        |        |
|--------------------|------|------|-------|--------|--------|
| $\varphi$ (radian) | 1.56 | 1.47 | 0.785 | 0.0099 | 0.0099 |
|--------------------|------|------|-------|--------|--------|

