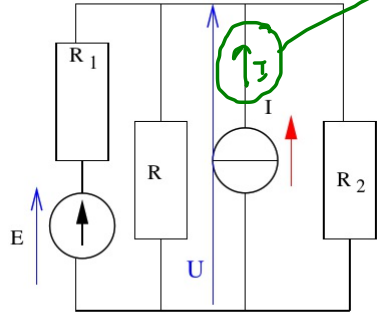


# Exercice 1 : Réseau linéaire en Régime Permanent

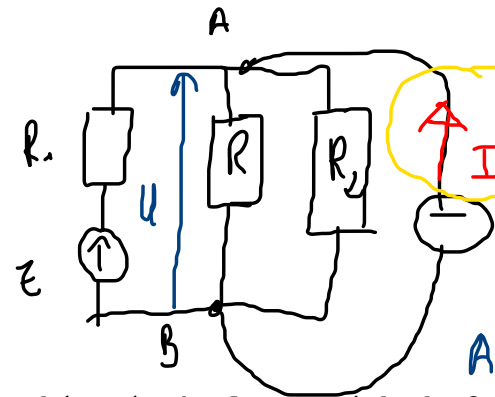
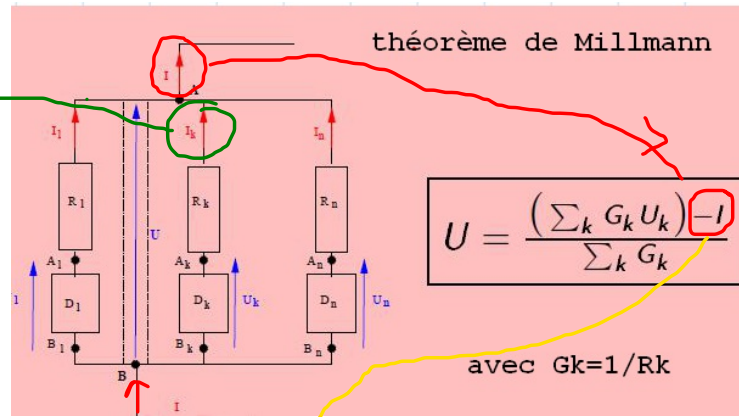
Déterminer la valeur de  $R$  pour laquelle la tension  $U = 2$  V.



$$u = \frac{E/r_1 + I}{1/r_1 + 1/R + 1/r_2}$$

méthode directe

Données numériques :  $E = 10V$  ;  $I = 1A$  ;  $R_1 = 4\Omega$  ;  $R_2 = 2\Omega$



$$u = \frac{E/r_1 + 0 + 0 - (-I)}{1/r_1 + 1/R + 1/r_2} = \frac{E/r_1 + I}{1/r_1 + 1/R + 1/r_2}$$

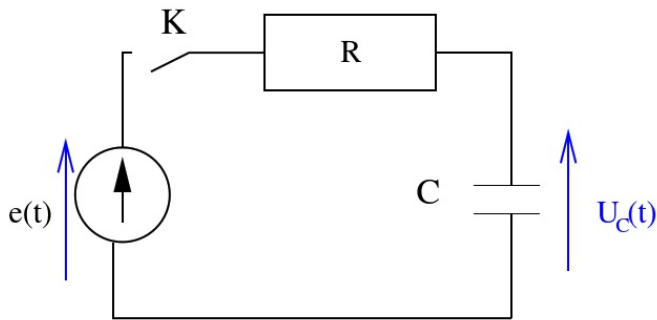
$$AN \quad u = 2 = \frac{10/4 + 1}{1/4 + 1/2 + 1/R} = \frac{10 + 4}{1 + 2 + \frac{4}{R}} = 2$$

$$7 = 3 + \frac{4}{R} \Rightarrow R = 1 \Omega$$

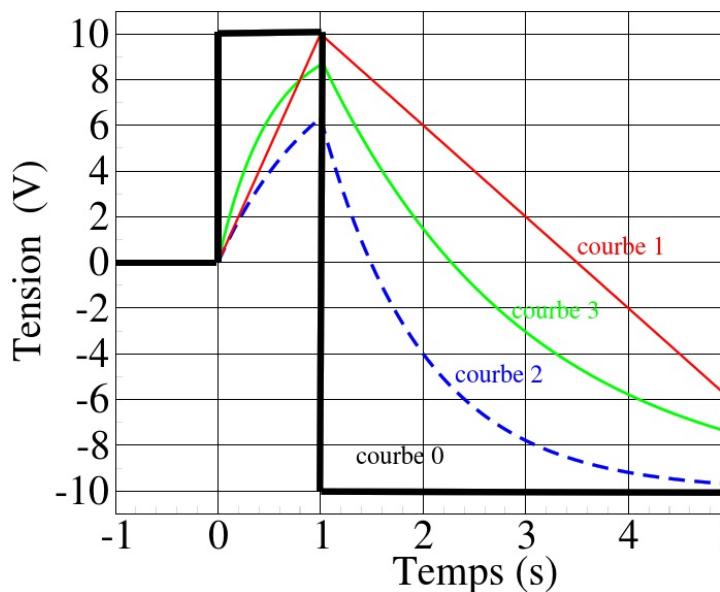
schéma équivalent: méthode 2

## Exercice 2 : Régime Transitoire

On considère le circuit  $RC$  alimenté par une tension  $e(t) = E$  avec une résistance  $R = 1M\Omega$  et  $C = 1\mu F$ . à  $t = 0$  ce condensateur est déchargé et on ferme l'interrupteur  $K$ .



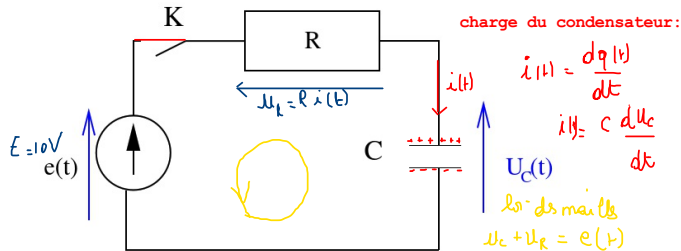
- établir l'équation différentielle régissant la différence de potentiel  $U_C$  aux bornes du condensateur si la tension délivrée par le générateur est  $e(t) = E = 10V$ .
  - Déterminer la loi  $U_C = f(t)$  pour  $0 \leq t \leq 1$ .
  - Quelle est la valeur de la tension aux bornes du condensateur  $U_C = f(1)$  au bout de 1s?
- à  $t = 1s$  on inverse la polarité du générateur telle que  $e(t \geq 1) = E' = -10V$ .
  - Déterminer la loi  $U_C = f(t)$  pour  $t \geq 1$ .
  - Une représentation graphique des tensions est donnée dans le graphique suivant.



Préciser quelles courbes représentent le mieux l'évolution de la tension aux bornes :  
— du générateur  
— du condensateur

## Exercice 2 : Régime Transitoire

On considère le circuit  $RC$  alimenté par une tension  $e(t) = E$  avec une résistance  $R = 1M\Omega$  et  $C = 1\mu F$ . à  $t = 0$  ce condensateur est déchargé et on ferme l'interrupteur  $K$ .



- établir l'équation différentielle régissant la différence de potentiel  $U_C$  aux bornes du condensateur si la tension délivrée par l'intégrateur est  $e(t) = E = 10V$ .
  - Déterminer la loi  $U_C = f(t)$  pour  $0 \leq t \leq 1$ .
  - Quelle est la valeur de la tension aux bornes du condensateur  $U_C = f(1)$  au bout de 1s?

1.) Pour établir l'équation différentielle il faut écrire la loi des mailles

$$U_C(t) + R i(t) = e(t)$$

$$U_C(t) + RC \frac{d}{dt} U_C(t) = e(t)$$

$$\frac{d}{dt} U_C + \frac{1}{RC} U_C(t) = \frac{e}{RC} \quad (1)$$

1.a) -> Résoudre l'équation différentielle du 1er ordre (1): elle ne sera valable que pour  $0 < t < 1$  s

$$\bullet U_C'(t) + \frac{1}{RC} U_C(t) = 0 \Rightarrow U_C(t) = U_{C0} e^{-t/RC} \quad \text{on pose } \tau = RC = 10^6 \cdot 10^{-6} = 1 \text{ s}$$

$$\bullet U_C = K \text{ injecté dans (1)} \Rightarrow 0 + \frac{K}{RC} = \frac{e(t)}{RC} = \frac{E}{RC} \quad E = +10V \Rightarrow K = E$$

$$U_C(t) = U_{C0} e^{-t} + E \quad \text{on applique les Conditions Initiales } U_C(0) = 0 \Rightarrow U_{C0} = -E$$

$$U_C(t) = E(1 - e^{-t}) \Rightarrow \text{Avec } U_C(t) = f(t) = 10(1 - e^{-t}) \quad \text{à } t=0 \quad f(0) = 0$$

$$1.b) f(1) = 10 \left(1 - \frac{1}{e}\right) = 6,33 \text{ V}$$

2. à  $t = 1s$  on inverse la polarité du générateur telle que  $e(t \geq 1) = E' = -10V$ .

(a) Déterminer la loi  $U_C = f(t)$  pour  $t \geq 1$ .

(b) Une représentation graphique des tensions est donnée dans le graphe suivant.

$$U_C^{(2)}(t) + R \cdot i(t) = e(t')$$

même équation différentielle à résoudre que dans 1)

$$U_C^{(2)}(t') = U_{C0}^{(2)} e^{-t'/\tau} \quad \tau = RC = 1s$$

• condition initiale en  $t' = 0$

$$\text{à } t' = 0 \quad U_C^{(2)}(0) = 6,32V = U_{C0}^{(2)} - E \Rightarrow U_{C0}^{(2)} = 16,32V$$

$$\Rightarrow U_C^{(2)}(t') = U_{C0}^{(2)} e^{-t'} - E$$

ON choisit une nouvelle base de temps  $t' = 0$  au moment où  $t = 1s$ .

ON aura le même circuit que précédemment. MAIS la condition initiale  $t' = 0$   $U_C(t' = 0) = 6,32V$  et le générateur  $e(t) = -E$

$$\frac{d}{dt} U_C + \frac{1}{RC} U_C(t) = \frac{e(t)}{RC} \quad (*)$$

$$0 + \frac{U_C'}{RC} = \frac{e(t')}{RC} = \frac{-E}{RC} \quad U_C' = -E$$

finalement

$$0 < t < 1 \quad U_C^{(1)}(t) = 10(1 - e^{-t}) \quad f(t) = 10(1 - e^{-t}) \quad t \in [0, 1]$$

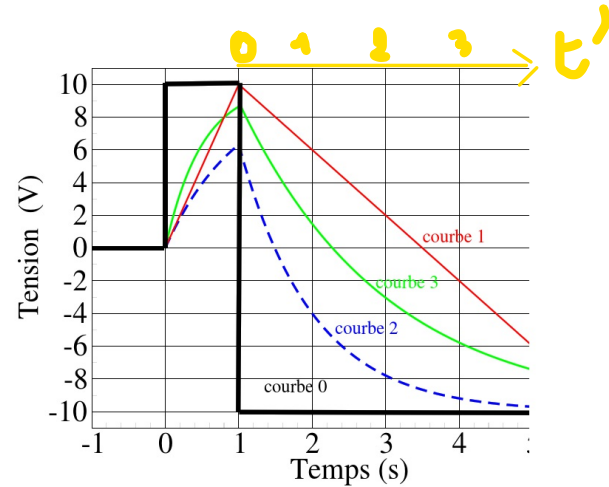
$$t \geq 1 \quad U_C^{(2)}(t') = 16,32 e^{-t'} - 10$$

$$t' \geq 0 \quad t' = t - 1 \quad f(t) = 16,32 e^{-(t-1)} - 10$$

Générateur:  $e(t) \rightarrow$  courbe 0 à  $t = 0 \rightarrow 10V$   $t = 1 \rightarrow -10V$

condensateur:  $f(t)$  à  $t = 0$   $0V$ , à  $t = 1s$  équivalent à  $t' = 0$   $6,32V \rightarrow$  courbe 2

Ici finalement on a fait 2 expériences avec le même circuit :  $\rightarrow$  2 bases de temps  
 exp1  $0 < t < 1$  et exp2  $0 < t' < \infty$

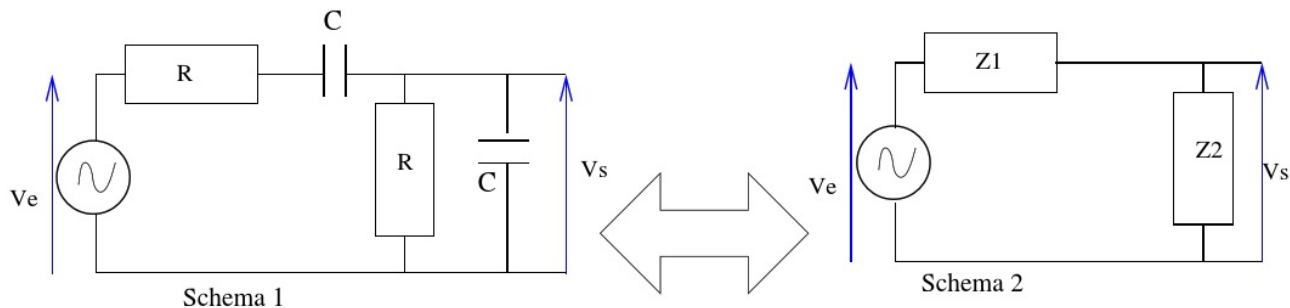


Préciser quelles courbes représentent le mieux l'évolution de la tension aux bornes :

- du générateur
- du condensateur

### Exercice 3 : Circuit linéaire en Régime Sinusoïdale

Soit le circuit double- $RC$  représenté dans le schéma 1 de la figure ci-dessous, il est alimenté par un générateur dont la tension  $V_e(t) = V_0 \cos(\omega t)$ .



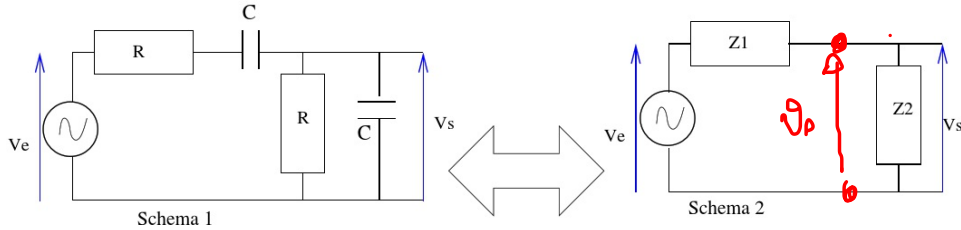
1. Donner l'expression complexe de la tension  $\overline{V_e}$ .
2. Le schéma 2 est équivalent au schéma 1. Donner les expressions des impédances complexes  $\overline{Z_1}$  et  $\overline{Z_2}$  en fonction de  $R$ ,  $C$ ,  $\omega$  et  $j$ .
3. En posant  $\omega_0 = \frac{1}{RC}$  montrer que la fonction de transfert  $T$  s'écrit :

$$T = \frac{\overline{V_s}}{\overline{V_e}} = \frac{1}{3 + j\left(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega}\right)}$$

4. Montrer que pour les basses fréquences ce circuit est un circuit dérivateur.
5. Montrer que pour les hautes fréquences ce circuit est un circuit intégrateur.

### Exercice 3 : Circuit linéaire en Régime Sinusoïdale

Soit le circuit double-RC représenté dans le schéma 1 de la figure ci-dessous, il est alimenté par un générateur dont la tension  $V_e(t) = V_0 \cos(\omega t)$ .



1. Donner l'expression complexe de la tension  $\bar{V}_e$ .
2. Le schéma 2 est équivalent au schéma 1. Donner les expressions des impédances complexes  $Z_1$  et  $Z_2$  en fonction de  $R$ ,  $C$ ,  $\omega$  et  $j$ .
3. En posant  $\omega_0 = \frac{1}{RC}$  montrer que la fonction de transfert  $T$  s'écrit :

$$T = \frac{\bar{V}_s}{\bar{V}_e} = \frac{1}{3 + j\left(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega}\right)}$$

$$T = \frac{1}{1 + \left(R - \frac{j}{C\omega}\right) \left(\frac{1}{R} + jC\omega\right)} = \frac{1}{\underbrace{1 + \frac{R}{R} - \frac{j^2 C\omega}{C\omega}}_3 + j\left(RC\omega - \frac{1}{RC\omega}\right)}$$

$$T = \frac{1}{3 + j\left(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega}\right)}$$

### 1. expression de $V_e(t)$ en régime sinusoïdal

$$\tilde{V}_e(t) = \sqrt{2} V_{eff} e^{j\omega t} = V_0 e^{j\omega t}$$

### 2. $Z_1$ et $Z_2$

$$Z_2 = Z_R + Z_C = R - \frac{j}{C\omega}$$

$$\frac{1}{Z_2} = \frac{1}{Z_R} + \frac{1}{Z_C} = \frac{1}{R} + jC\omega$$

### 3. relation entre $V_s$ et $V_e$ --> fonction de transfert $T$ Millmann ou diviseur de tension:

$$V_0 = \frac{V_e / Z_1}{1/Z_1 + 1/Z_2} = \frac{V_e}{1 + Z_1/Z_2} \Rightarrow T = \frac{V_0}{V_e} = \frac{1}{1 + Z_1/Z_2}$$

$$\omega_0 = 1/RC$$

4. Montrer que pour les basses fréquences ce circuit est un circuit dérivateur.  
 5. Montrer que pour les hautes fréquences ce circuit est un circuit intégrateur.

soit  $V_e(t) = v_o \exp(j\omega t)$   
 dériver  $V_e(t) \rightarrow j\omega V_e(t)$   
 intégrer  $V_e(t) \rightarrow -j/\omega V_e(t)$

$$T = \frac{1}{3 + j\left(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega}\right)} = \frac{V_s}{V_e} \Rightarrow \tilde{V}_s = T \tilde{V}_e$$

4. basse fréquence:  $\omega$  petit devant  $\omega_0$  cad  $\omega/\omega_0$  négligeable devant  $\omega_0/\omega$

$$T \approx \frac{1}{3 - j\frac{\omega_0}{\omega}} = \frac{3 + j\frac{\omega_0}{\omega}}{9 + \left(\frac{\omega_0}{\omega}\right)^2}$$

entree en  $+j \Rightarrow$  circuit dérivateur

limite  $T \rightarrow \frac{j\omega_0/\omega}{(\omega_0/\omega)^2} \rightarrow j\frac{\omega}{\omega_0} \Rightarrow \tilde{V}_s = j\frac{\omega}{\omega_0} \tilde{V}_e$

5. haute fréquence :  $\omega$  grand devant  $\omega_0$  cad  $\omega_0/\omega$  négligeable devant  $\omega/\omega_0$

$$T = \frac{1}{3 + j\left(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega}\right)} \approx \frac{1}{3 + j\frac{\omega}{\omega_0}} = \frac{3 - j\frac{\omega}{\omega_0}}{(3 + j\frac{\omega}{\omega_0})(3 - j\frac{\omega}{\omega_0})} = \frac{3 - j\frac{\omega}{\omega_0}}{9 + \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}$$

$\omega \rightarrow$  grand

limite de  $T \rightarrow \frac{-j\frac{\omega}{\omega_0}}{(\omega/\omega_0)^2} \rightarrow -j\frac{\omega_0}{\omega} \rightarrow$  circuit intégrateur

$\Rightarrow \tilde{V}_s = T \tilde{V}_e = -j\frac{\omega_0}{\omega} \tilde{V}_e$