

# Electronique

## Régime continu

### Exercice 1 - Mesure de température par pont de Wheatstone

1. Si le pont est équilibré, on a  $u_{AC} = 0$ , ce qui implique que l'intensité traversant l'ampèremètre  $i_A$  est nulle. Notons  $i_X$  et  $i_R$  les intensités traversant les résistances  $X$  et  $R$  en convention récepteur. En appliquant la loi des nœuds en A, on a  $i_X = i_R + i_A$ , donc  $i_X = i_R$ . L'intensité traversant la résistance  $R$  est donc la même que celle traversant la résistance  $X$ .

L'intensité traversant les résistance  $R$  et  $X$  étant la même, on peut appliquer le pont diviseur de tension :  $U_{AB} = -\frac{X}{X+R}E$ .

De la même façon, on peut écrire  $U_{CB} = -\frac{P}{P+Q}E$ .

Lorsque le pont est équilibré, on a  $U_{AC} = 0$ .

Or,  $U_{AC} = U_{AB} + U_{BC} = -\frac{X}{R+X}E + \frac{P}{P+Q}E$ .

On a donc  $\frac{X}{X+R}E = \frac{P}{P+Q}E$ , ce qui donne  $XQ = PR$ .

2. Si le pont est équilibré, on a  $XQ = PR$ , i.e.  $X_0(1 + \alpha\Delta T)Q = PR$   
Ainsi,  $X_0x = R$

3. On a  $U_{AC} = -\frac{X}{R+X}E + \frac{P}{P+Q}E = \frac{-X(P+Q) + P(R+X)}{(R+X)(P+Q)}E = \frac{PR - QX}{(R+X)(P+Q)}E$ .

En divisant par  $P$  au numérateur et au dénominateur  $U_{AC} = \frac{R - xX}{(R+X)(1+x)}E$ .

On remplace  $R$  par  $X_0x$ ,

$$U_{AC} = \frac{X_0x - xX}{(X_0x + X)(1+x)}E = \frac{X_0x - xX_0(1 + \alpha\Delta T)}{X_0x - X_0(1 + \alpha\Delta T)(1+x)}E = \frac{-x\alpha\Delta T}{(1+x + \alpha\Delta T)(1+x)}E$$

4. Ce montage peut servir à mesurer une température. Il suffit de mesurer  $U_{AC}$  et d'en déduire  $\Delta T$ .

5. On peut négliger le terme  $\alpha\Delta T$  au dénominateur. On a alors

$$\Delta T = -\frac{U_{AC}(1+x)^2}{E x \alpha} = \frac{45 \cdot 10^{-3}}{10} \cdot 4 \cdot 10^3 = 10\text{K}, \text{ donc } T = T_0 + \Delta T = 18^\circ\text{C}.$$

## Régime transitoire

---

### Exercice 2 - Branchements en parallèle

1. A  $t = 0^-$ , on démontre  $i(0^-) = 0$ .  $i$  étant continue, on a  $i(0^+) = 0$ .  
On en déduit  $i'(0^+) = I_0$
2. On obtient l'ED sur  $i$  :  $\frac{di}{dt} + \frac{R + R'}{L}i = \frac{R'}{L}I_0$   
En résolvant, on obtient  $i(t) = \frac{R'}{R + R'}I_0(1 - e^{-t/\tau})$  avec  $\tau = \frac{L}{R + R'}$
3. Par la loi des nœuds,  $i'(t) = I_0 - i(t) = I_0 \left( \frac{R}{R + R'} + \frac{R'}{R + R'}e^{-t/\tau} \right)$   
 $u(t) = R'i'(t) = RI_0 \left( \frac{R}{R + R'} + \frac{R'}{R + R'}e^{-t/\tau} \right)$

### Exercice 3 - Décrément logarithmique

1. Calculs!
2. On peut lire pour les deux premiers max :  $u(t_1) = 5,5$  V et  $u(t_1 + T) = 4,9$  V.  
On obtient alors  $Q = 12$  (le calcul est très sensible à la lecture graphique : si vous obtenez  $Q$  entre 9 et 14, c'est OK!).

## Régime Sinusoidal Forcé

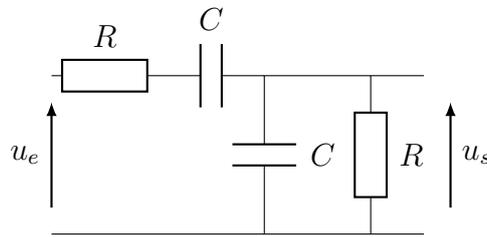
---

### Exercice 4 - Circuit en RSF

1.  $\underline{u} = \frac{1}{1 + j\omega RC - j\frac{R}{\omega L}} E e^{j\omega t} = \frac{1}{1 + jQ \left( \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right)} E e^{j\omega t}$
2.  $U_m = |\underline{u}| = \frac{E}{\sqrt{1 + Q^2 \left( \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right)^2}}$   
 $\varphi = -\arg \left( 1 + jQ \left( \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right) \right) = -\arctan \left( Q \left( \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right) \right)$
3. Cours : max atteint à  $\omega_0$
4.  $\omega_0 = 2\pi f_0 = 2\pi \times 0,02 \cdot 10^3 = 125$  rad/s.  
BP =  $[0,019; 0,021]$  kHz (antécédents de 1,4V)  
 $Q = \frac{\omega_0}{\Delta\omega} = \frac{0,02}{0,021 - 0,019} = 10$

## Filtrage linéaire

### Exercice 5 - Filtre du pont de Wien



1. On a  $|Z_C| = \frac{1}{\omega C}$ .  
 Ainsi,  $|Z_C| \ll R \Leftrightarrow \frac{1}{\omega C} \ll R \Leftrightarrow \omega \gg \frac{1}{RC}$   
 Le cas d'égalité est donc pour  $\omega_0 = \frac{1}{RC}$
2. Si  $\omega \ll \omega_0$ , on a  $|Z_C| \gg R$ , donc l'association en série d'un condensateur et d'une résistance est équivalente à un condensateur, et l'association en parallèle à une résistance. Le circuit est alors un RC passe-haut de fonction de transfert  $\underline{H}_1 = \frac{j\frac{\omega}{\omega_0}}{1 + j\frac{\omega}{\omega_0}}$ .  
 A l'inverse, si  $\omega \gg \omega_0$ , on a  $|Z_C| \ll R$ , donc l'association en série d'un condensateur et d'une résistance est équivalente à une résistance, et l'association en parallèle à un condensateur. Le circuit est alors un RC passe-bas de fonction de transfert  $\underline{H}_2 = \frac{1}{1 + j\frac{\omega}{\omega_0}}$ .  
 Ainsi, à basse fréquence, on a un circuit équivalent à un passe-haut (qui bloque donc les basses fréquences), et à haute fréquence on a un passe-bas (qui bloque donc les hautes fréquences). On en déduit qu'il s'agit d'un passe-bande.
3. Calculs!
4.  $\underline{H} = \frac{j}{1 + 3j - 1} = \frac{1}{3} = H_0$
5.  $\underline{H} = \frac{1/3}{1 - jQ\left(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega}\right)}$ . On trouve  $Q = 1/3$
6. Diagramme d'un passe-bande. Attention, l'intersection des asymptotes dépend de  $Q$ .
7. La bande passante est  $[\omega_0 - \frac{\Delta\omega}{2}; \omega_0 + \frac{\Delta\omega}{2}]$  avec  $\Delta\omega = \frac{\omega_0}{Q}$