



## Partiel Electronique - CORRIGÉ

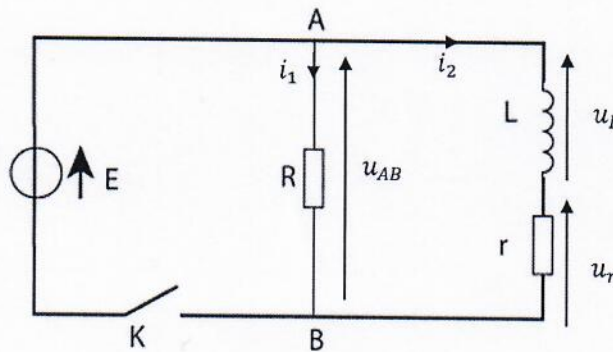
Les calculatrices et les documents ne sont pas autorisés. Le barème est donné à titre indicatif.

Réponses exclusivement sur le sujet. Si vous manquez de place, vous pouvez utiliser le verso des pages.

Exercice 1.

QCM (8 points – pas de point négatif)

Soit le circuit ci-dessous. L'interrupteur est ouvert et le courant dans la bobine est nul.



1. Il y a continuité du courant dans la bobine.

(a) VRAI

b. FAUX

2. A  $t = 0$ , on ferme l'interrupteur K. Remplir le tableau suivant. Vous exprimerez vos réponses en fonction de  $E$ ,  $R$  et  $r$ .

	$i_1$	$i_2$	$u_L$
$t = 0^+$	$\frac{E}{R}$	0	E
$t \rightarrow \infty$	$\frac{E}{R}$	$\frac{E}{r}$	0

Une fois le régime permanent établi, on ouvre l'interrupteur.

3. On pose alors  $t' = 0$ . Remplir le tableau suivant. Vous exprimerez vos réponses en fonction de  $E$ ,  $R$  et  $r$ .

	$i_1$	$i_2$	$u_L$
$t' = 0^+$	$-\frac{E}{R}$	$\frac{E}{r}$	$-\frac{R+r}{r} E$

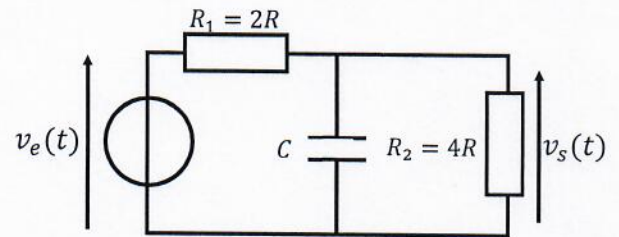
4. Quelle est l'unité du produit  $L\omega$  ?

- a. Des Siemens      b. Des Hertz      c. Des Ampères      ☒ d. Des Ohms

5. Que représente le module d'une impédance complexe d'un dipôle, si on note  $u$  la tension à ses bornes et  $i$ , l'intensité du courant que le traverse ?

- ☒ a. Le quotient de la valeur efficace de  $u$  sur la valeur efficace de  $i$ .  
 b. Le déphasage de  $u$  par rapport à  $i$ .  
 c. Le déphasage de  $i$  par rapport à  $u$ .  
 d. La phase à l'origine

Soit le filtre ci-contre (Questions 6 à 10) :



6. De quel type de filtre s'agit-il ?

- ☒ a. Passe-Bas  
 b. Passe-Haut  
 c. Passe-Bande  
 d. Ca dépend des valeurs de  $R_1$  et de  $R_2$

7. Quel est son gain en décibel en très hautes fréquences ?

- a. 0  
 b.  $\frac{2}{3}$   
☒ c.  $-\infty$   
 d.  $20 \log\left(\frac{2}{3}\right)$

8. Quel est son amplification en très basses fréquences ?

- a. 0  
☒ b.  $\frac{2}{3}$   
 c.  $-\infty$   
 d.  $20 \log\left(\frac{2}{3}\right)$

9. Quelle est l'expression de sa fonction de transfert ?

- a.  $\underline{T}(\omega) = \frac{4R}{6R+8jR^2C\omega}$   
 b.  $\underline{T}(\omega) = \frac{2R}{6R+8jR^2C\omega}$   
☒ c.  $\underline{T}(\omega) = \frac{2R}{3R+4jR^2C\omega}$   
 d.  $\underline{T}(\omega) = \frac{1}{6R+8jR^2C\omega}$

10. Quel filtre obtient-on si on remplace  $R_2$  par une bobine ?

- a. Passe-Bas  
☒ b. Passe-Bande  
 c. Coupe-Bande  
 d. Passe-Haut

**Exercice 2.** Régime sinusoïdal forcé : Etude d'un filtre (10 points)

Soit le circuit suivant :

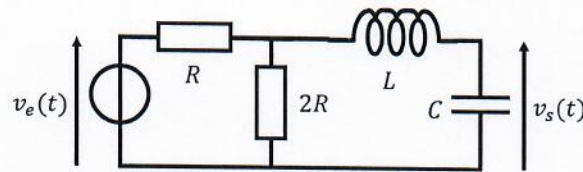
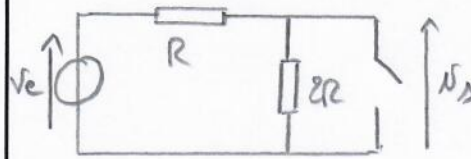


Figure 1

1. Etude Qualitative :

- a. Donner un schéma équivalent en très basse fréquence (TBF) de ce filtre. En déduire la limite du gain en décibel de ce filtre en TBF.

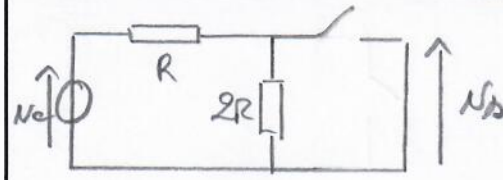


$$v_s \rightarrow \frac{2}{3} v_e$$

$$A \rightarrow \frac{2}{3}$$

$$G \rightarrow 20 \log\left(\frac{2}{3}\right)$$

- b. Donner un schéma équivalent en très haute fréquence (THF) de ce filtre. En déduire la limite du gain en décibel de ce filtre en THF.



$$v_s \rightarrow 0$$

$$A \rightarrow 0$$

$$G \rightarrow -\infty$$

- c. Conclure sur la nature et l'ordre de ce filtre.

Il s'agit d'un filtre passé-bas du 2<sup>ème</sup> ordre.



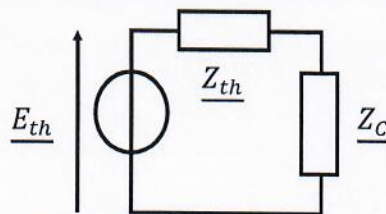
- d. Quel type de filtre obtient-on si on inverse la bobine et le condensateur ? Justifiez votre réponse.

Les comportements des condensateurs et bobines étant inversés en TBF et THF, on obtiendrait, en inversant condensateur et bobine, un filtre passe-haut du 2<sup>e</sup> ordre.

2. Etude quantitative :

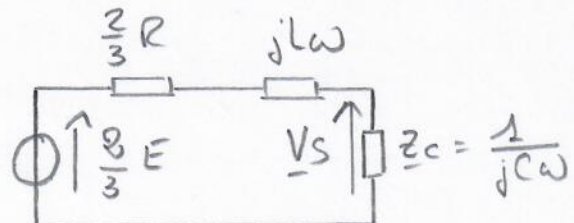
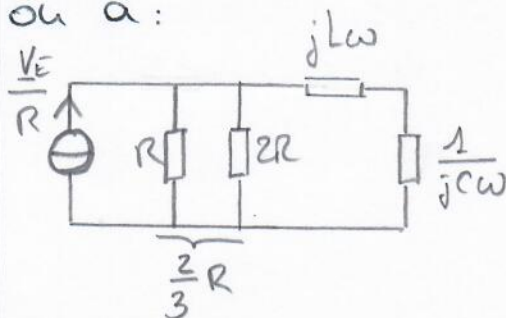
- a. Déterminer  $\underline{E}_{th}$  et  $\underline{Z}_{th}$  pour que le circuit précédent (Figure 1) soit équivalent à celui-ci-dessous. Détaillez votre raisonnement.

Rq :  $\underline{Z}_C$  représente l'impédance complexe du condensateur.



En utilisant les équivalences Thévenin / Norton,

on a :



$$\Rightarrow \underline{E}_{th} = \frac{2}{3} \underline{E}$$

$$\underline{Z}_{th} = \frac{2}{3} R + jL\omega$$

- b. Exprimer l'amplitude complexe  $\underline{V}_S$  associée à la tension  $v_s(t)$  en fonction de  $R, L, C, \omega$  et  $\underline{V}_E$ . En déduire la fonction de transfert du filtre, ainsi que son amplification  $A(\omega)$ .

En utilisant la formule du PDI, on a :

$$\underline{V}_S = \frac{\frac{1}{jC\omega}}{\frac{1}{jC\omega} + \frac{2R}{3} + jL\omega} \frac{2}{3} \underline{V}_E = \frac{2}{3(1 + \frac{2}{3}jRC\omega - LC\omega^2)} \underline{V}_E$$

La fonction de transfert de ce filtre a donc pour expression :

$$\underline{T}(\omega) = \frac{\underline{V}_S}{\underline{V}_E} = \frac{2}{3} \frac{1}{1 + \frac{2}{3}jRC\omega - LC\omega^2}$$

et son amplification :

$$A(\omega) = |\underline{T}(\omega)| = \frac{2}{3} \frac{1}{\sqrt{(1 - LC\omega^2)^2 + \frac{4}{9}R^2C^2\omega^2}}$$

**BONUS :** Mettre la fonction de transfert sous sa forme normalisée et en déduire la pulsation propre  $\omega_0$  ainsi que le coefficient d'amortissement  $\sigma$ . Vous trouverez en annexe les formes normalisées des fonctions de transfert.

On sait que les fonctions de transfert des filtres passe-bas du 1<sup>er</sup> ordre peuvent s'écrire :

$$A_{TBF} \cdot \frac{1}{1 + 2j\sigma \frac{\omega}{\omega_0} - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}$$

Par identification, on obtient :

$$A_{TBF} = \frac{2}{3} (=A_0)$$

$$\left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2 = LC\omega^2 \Rightarrow \omega_0 = \sqrt{\frac{1}{LC}}$$

$$2\sigma \frac{\omega}{\omega_0} = \frac{2}{3} RC\omega \Rightarrow \sigma = \frac{RC}{3\sqrt{LC}} = \frac{R}{3} \sqrt{\frac{C}{L}}$$



## Annexe

### Formes normalisées des fonctions de transfert

Type de filtre	Ordre 1	Ordre 2
Passe-Bas	$\underline{T}(\omega) = A_{Max} \cdot \frac{1}{1 + j \frac{\omega}{\omega_c}}$ <p>avec : <math>A_{Max} = A_{TBF}</math>  <math>\omega_c</math> = Pulsation de coupure</p>	$\underline{T}(\omega) = A_0 \cdot \frac{1}{1 + 2j\sigma \frac{\omega}{\omega_0} - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}$ <p>avec : <math>A_0 = A_{TBF}</math></p>
Passe-Haut	$\underline{T}(\omega) = A_{Max} \cdot \frac{j \frac{\omega}{\omega_c}}{1 + j \frac{\omega}{\omega_c}}$ <p>avec : <math>A_{Max} = A_{THF}</math>  <math>\omega_c</math> = Pulsation de coupure</p>	$\underline{T}(\omega) = A_0 \cdot \frac{-\left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}{1 + 2j\sigma \frac{\omega}{\omega_0} - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}$ <p>avec : <math>A_0 = A_{THF}</math></p>
Passe-Bande		$\underline{T}(\omega) = A_0 \cdot \frac{2j\sigma \frac{\omega}{\omega_0}}{1 + 2j\sigma \frac{\omega}{\omega_0} - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}$ <p>avec : <math>A_0 = A_{Max}</math></p>

Rappel :  $TBF$  = Très basses fréquences ( $f \rightarrow 0$ )  
 $THF$  = Très hautes fréquences ( $f \rightarrow \infty$ )

# BONNES VACANCES!

