



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 (5 points – pas de point négatif)

Pour chacune des questions ci-dessous, entourez la ou les bonnes réponses.

Soit une tension sinusoïdale $v(t) = V \cdot \sqrt{2} \cdot \sin(\omega t + \varphi)$. On note \underline{V} son amplitude complexe.

1. La valeur efficace de $v(t)$ est :

- | | |
|---|-------------------------|
| a. $V \cdot \sqrt{2}$ | c. 0 |
| <input checked="" type="radio"/> b. V | d. $\frac{V}{\sqrt{2}}$ |

2. Quel est le module de \underline{V} ?

- | | |
|---------------------|---|
| a. $\frac{V}{2\pi}$ | <input checked="" type="radio"/> c. V |
| b. 0 | d. $V \cdot \sqrt{2}$ |

3. Quel est l'argument de \underline{V} ?

- | | |
|---------------|---|
| a. ω | <input checked="" type="radio"/> c. φ |
| b. ωt | d. $\omega t + \varphi$ |

On cherche à identifier un dipôle. Pour cela, on mesure le courant $i(t)$ qui le traverse et la tension $u(t)$ à ses bornes, et on obtient :

$$u(t) = 20 \cos(\omega t) \text{ et } i(t) = 5 \cdot 10^{-3} \sin(\omega t + \phi) \text{ avec } \omega = 1000 \text{ rad} \cdot \text{s}^{-1}$$

4. Si $\phi = 0$, ce dipôle est :

- | | |
|--|----------------------|
| a. Une résistance | c. Un condensateur |
| <input checked="" type="radio"/> b. Une bobine | d. Rien de tout cela |

5. Si $\phi = \frac{\pi}{2}$, ce dipôle est :

- | | |
|--|----------------------|
| <input checked="" type="radio"/> a. Une résistance | c. Un condensateur |
| b. Une bobine | d. Rien de tout cela |

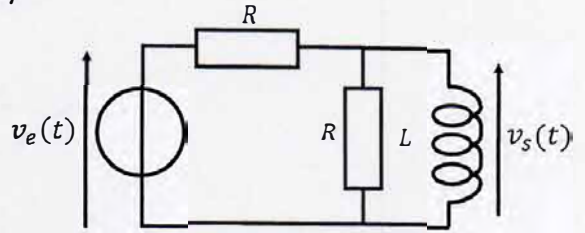
6. Si $\phi = -\frac{\pi}{2}$, ce dipôle est :
- a. Une résistance
 - b. Une bobine
 - c. Un condensateur
 - d. Rien de tout cela
7. Quelle est l'unité du produit $LC\omega^2$?
- a. Des Farad
 - b. Des siemens
 - c. Sans unité
 - d. Des Ohms

Soit un filtre du 1^{er} ordre. On note $\underline{T}(\omega)$ la fonction de transfert d'un filtre, $A(\omega)$, son amplification et $G(\omega)$, son gain en dB.

8. $A(\omega)$ est le quotient de la tension efficace de sortie sur la tension efficace d'entrée.
- a. VRAI
 - b. FAUX
9. $\arg(\underline{T}(\omega))$ représente le déphasage de la tension d'entrée par rapport à la tension de sortie.
- a. VRAI
 - b. FAUX
10. La fréquence de coupure est la fréquence pour laquelle :
- a. $G = -3 \text{ dB}$
 - b. $G = G_{\text{Max}} + 3 \text{ dB}$
 - c. $G = \frac{G_{\text{Max}}}{\sqrt{2}}$
 - d. $A = \frac{A_{\text{Max}}}{\sqrt{2}}$

Exercice 2. Filtres du premier ordre (10 points)

A. Soit le filtre ci-contre :



1. Etude Qualitative : Calculer les limites du gain quand $f \rightarrow 0$ et quand $f \rightarrow \infty$ et en déduire le type de filtre. Que vaut l'amplification maximale ?

▲ En TBF ($f \rightarrow 0$)

$v_s \rightarrow 0$
 $A \rightarrow 0$
 $G \rightarrow -\infty$

▲ En THF ($f \rightarrow \infty$)

$v_s \rightarrow \frac{1}{2} v_e$
 $A \rightarrow \frac{1}{2}$
 $G \Rightarrow 20 \log \frac{1}{2} = -6 \text{ dB}$

cf. Il s'agit d'un filtre passe-haut.
 $A_{\text{max}} = \frac{1}{2}$

2. Déterminer sa fonction de transfert. En déduire la pulsation de coupure.

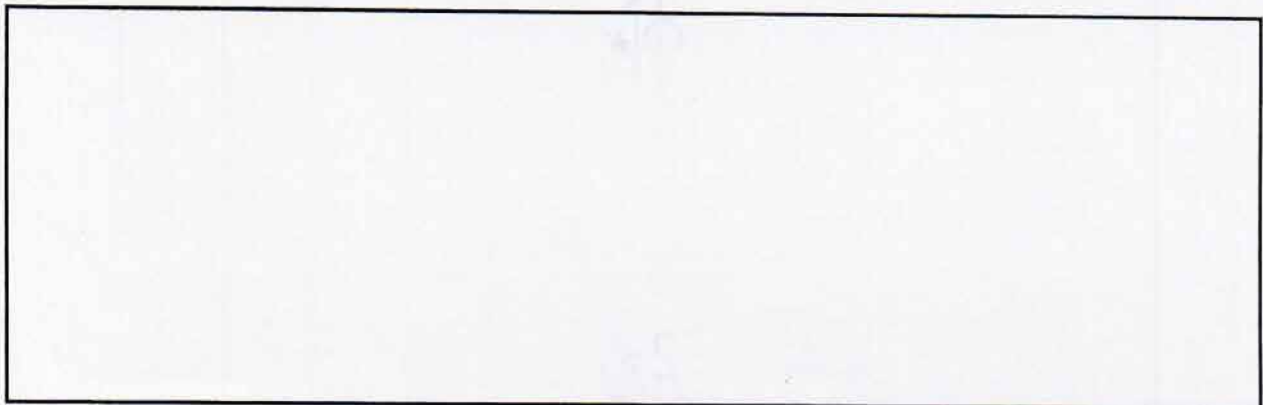
En passant en représentation complexe, et en simplifiant le circuit, on a :

PDT: $V_s = \frac{R jLw}{R + jLw} \cdot \frac{R jLw}{R + \frac{R jLw}{R + jLw}} V_e$

$\Rightarrow \underline{T}(\omega) = \frac{jRL\omega}{R(R + jL\omega) + jRL\omega} = \frac{jL\omega}{R + 2jL\omega}$

Si on met la fonction de transfert sous sa forme normalisée, on pourra trouver ω_c .

$\underline{T}(\omega) = \frac{1}{2} \times \frac{2j\frac{L}{R}\omega}{1 + j\frac{L}{R}\omega}$ Par identification, on aura $\omega_c = \frac{R}{2L}$



3. Quel est le déphasage de v_s par rapport à v_e ?

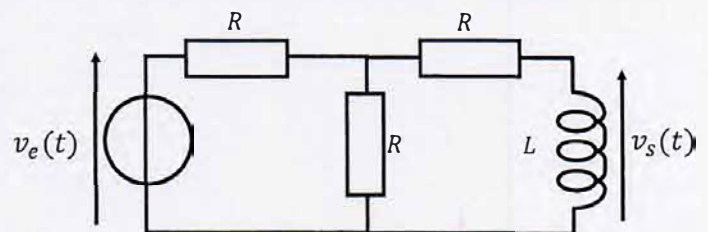
On a $\underline{T}(j\omega) = \frac{v_s}{v_e} \Rightarrow$ le déphasage de v_s par rapport à v_e est donc donné par l'argument de $\underline{T}(j\omega)$

$$\arg(\underline{T}) = \arg(jL\omega) - \arg(R + 2jL\omega)$$

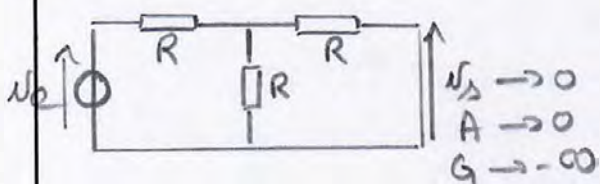
$$\Rightarrow \psi_{v_s/v_e} = \frac{\pi}{2} - \text{Arctan}\left(\frac{2L\omega}{R}\right)$$

B. Soit le filtre ci-contre :

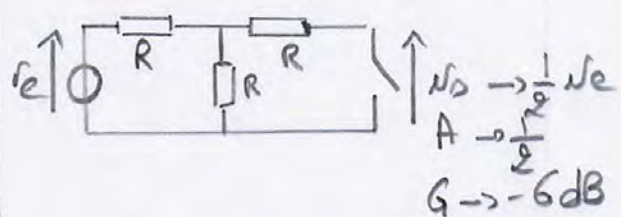
1. Etude Qualitative : Calculer les limites du gain quand $f \rightarrow 0$ et quand $f \rightarrow \infty$ et en déduire le type de filtre. Que vaut l'amplification maximale ?



▲ En TBF ($f \rightarrow 0$).



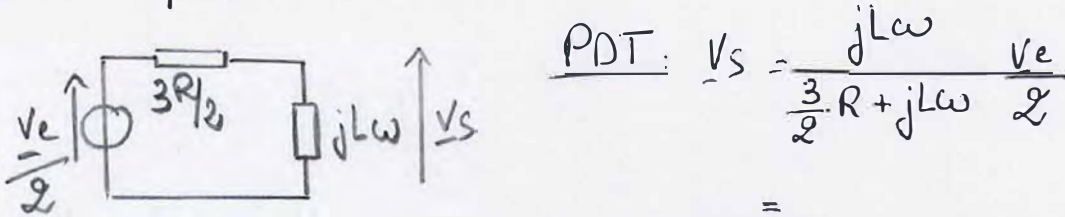
▲ En THF ($f \rightarrow \infty$).



cl: Il s'agit d'un filtre **passé-haut**. $A_{max} = \frac{1}{2}$.

2. Déterminer sa fonction de transfert. En déduire la pulsation de coupure.

En utilisant les équivalences Thévenin / Norton (par exemple), on peut simplifier le circuit de cette façon :



$$\Rightarrow \underline{T}(\omega) = \frac{jL\omega}{3R + 2jL\omega}$$

En normalisant la fonction de transfert, on obtient :

$$\underline{T}(\omega) = \frac{1}{2} \cdot \frac{2j\frac{L}{3R}\omega}{1 + 2j\frac{L}{3R}\omega} \left(= A_{\max} \cdot \frac{j\frac{\omega}{\omega_c}}{1 + j\frac{\omega}{\omega_c}} \right)$$

Par identification, on aura :

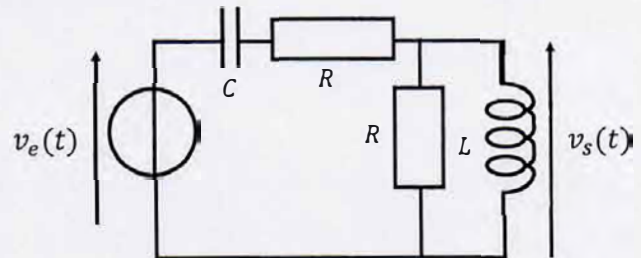
$$\omega_c = \frac{3}{2} \frac{R}{L}$$

3. Quel type de filtre obtient-on si on remplace la bobine par un condensateur ? Justifiez votre réponse. (On ne vous demande pas de refaire une étude complète).

Comme les comportements de ces 2 composants sont "inversés" en TBF et THF, on obtiendra un filtre **passé-bas** (études TBF et THF inversées).

Exercice 3. Filtre du second ordre (5 points)

Soit le circuit suivant :



1. Etude Qualitative : Calculer les limites du gain quand $f \rightarrow 0$ et quand $f \rightarrow \infty$ et en déduire le type de filtre.

▲ En TBF ($f \rightarrow 0$)

$v_s \rightarrow 0$
 $A \rightarrow 0$
 $G \rightarrow \infty$

▲ En THF ($f \rightarrow \infty$)

$v_s \rightarrow \frac{1}{2} v_e$
 $A \rightarrow \frac{1}{2}$
 $G \rightarrow -6 \text{ dB}$

cl.: c'est un **filtre passe-haut**.

2. Déterminer sa fonction de transfert et la mettre sous sa forme normalisée. Vous préciserez bien les expressions de A_0 , ω_0 et σ .

En passant en représentation complexe, et en simplifiant le circuit, on obtient:

$$\text{PDT: } \underline{v_s} = \frac{jRL\omega}{\frac{1}{jC\omega} + R + \frac{jRL\omega}{R+jL\omega}} \underline{v_e}$$

$$\Rightarrow \underline{T}(\omega) = \frac{jRL\omega}{\frac{R+jL\omega}{jC\omega} + R(R+jL\omega) + jRL\omega}$$

$$= \frac{-RLC\omega^2}{R + jL\omega + jR^2C\omega - RLC\omega^2 - RLC\omega^2}$$

$$\underline{T}(\omega) = \frac{-RLC\omega^2}{R + j(L + R^2C)\omega - 2RLC\omega^2}$$

On sait que la fonction de transfert doit s'écrire:

$$\underline{T}(\omega) = A_{\text{THF}} \cdot \frac{-\left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}{1 + 2j\sigma\frac{\omega}{\omega_0} - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}$$

$$\underline{T}(\omega) = \frac{1}{2} \frac{-2LC\omega^2}{1 + j\left(\frac{L}{R} + RC\right)\omega - 2LC\omega^2}$$

Par identification, on a :

$$A_0 = \frac{1}{2} (= A_{\text{THF}})$$

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

$$\sigma = \frac{\omega_0}{2} \left(\frac{L}{R} + RC\right) = \frac{1}{2} \left(\frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}} + R \sqrt{\frac{C}{L}}\right).$$

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

Pour les mêmes raisons qu'à l'exercice précédent, on obtiendrait un filtre passer-bas.

4. Si $v_e(t) = V_E \cdot \sqrt{2} \cdot \sin(\omega t)$, quelle est l'expression de $v_s(t)$?

$$\text{On sait que } \underline{v_s} = \frac{-RLC\omega^2}{R + j(L + R^2C) - 2RLC\omega^2} \underline{v_e}$$

$$\Rightarrow v_s(t) = V_s \sqrt{2} \sin(\omega t + \psi) \text{ avec :}$$

$$V_s = |\underline{v_s}| = \frac{RLC\omega^2}{\sqrt{R^2(1 - 2LC\omega^2)^2 + \omega^2(L + R^2C)^2}} V_e$$

$$\psi = \arg(\underline{v_s}) = \pi - \text{Arctan}\left(\frac{L + R^2C}{R(1 - 2LC\omega^2)}\right) \text{ si } 1 - 2LC\omega^2 > 0$$

$$\text{ou } = -\text{Arctan}\left(\frac{L + R^2C}{R(1 - 2LC\omega^2)}\right) \text{ si } 1 - 2LC\omega^2 < 0$$



© MARSU 2007 BY FRANCOIS WUJUGASTONLAGAFFE.COM

Formulaire

Fonctions de transfert normalisées

Filtres du Premier Ordre :

- ✓ Filtre Passe-Bas

$$\underline{T}(\omega) = A_{Max} \cdot \frac{1}{1 + j \cdot \frac{\omega}{\omega_c}}$$

- ✓ Filtre Passe-Haut

$$\underline{T}(\omega) = A_{Max} \cdot \frac{j \cdot \frac{\omega}{\omega_c}}{1 + j \cdot \frac{\omega}{\omega_c}} \quad \text{Ou} \quad \underline{T}(\omega) = A_{Max} \cdot \frac{1}{1 - j \cdot \frac{\omega_c}{\omega}}$$

Filtres du deuxième ordre :

- ✓ Filtre Passe-Bas

$$\underline{T}(\omega) = A_0 \cdot \frac{1}{1 + 2 \cdot j \cdot \sigma \cdot \frac{\omega}{\omega_0} - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2} \text{ avec } A_0 = A_{TBF}$$

- ✓ Filtre Passe-Haut

$$\underline{T}(\omega) = A_0 \cdot \frac{-\left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}{1 + 2 \cdot j \cdot \sigma \cdot \frac{\omega}{\omega_0} - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2} \text{ avec } A_0 = A_{THF}$$

- ✓ Filtre Passe-Bande

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