

Contrôle Electronique

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 (6 points – pas de point négatif)

Entourez la bonne réponse.

Soit une tension sinusoïdale $u(t) = U \sin(\omega t + \varphi)$

Q1. Par convention, U est une grandeur réelle positive, sans unité.

a. VRAI

b. FAUX

Q2. Que représente ω ?

a. la pulsation

0,8

b. La fréquence

c. La période

d. La phase à l'origine

Q3. φ correspond à

a. La fréquence du signal

b. La phase à l'origine

c. La période du signal

d. La pulsation.

Q4. Quelle relation est correcte ? T représente la période de $u(t)$ et f , sa fréquence.

a. $\omega = 2\pi/T$

c. $\omega = 2\pi f$

b. $\omega \cdot f = 2\pi$

d. $\frac{\omega}{T} = \frac{2\pi}{f}$

Soit les signaux sinusoïdaux $s(t) = S \cos(\omega t + \theta)$ et $s'(t) = S' \sin(\omega t + \theta')$.

Q5. Le déphasage de s par rapport à s' vaut :

a. $\theta - \theta'$

c. $\theta - \theta' - \frac{\pi}{2}$

b. $\theta' - \theta$

d. $\theta - \theta' + \frac{\pi}{2}$

Q6. Les amplitudes complexes de ces signaux sont :

a. $\underline{S} = S e^{j\theta}$ et $\underline{S'} = S' e^{j\theta'}$

c. $\underline{S} = S e^{j\theta}$ et $\underline{S'} = S' e^{j(\theta' + \pi)}$

b. $\underline{S} = S e^{j\theta}$ et $\underline{S'} = S' e^{j(\theta' + \frac{\pi}{2})}$

d. $\underline{S} = S e^{j\theta}$ et $\underline{S'} = S' e^{j(\theta' - \frac{\pi}{2})}$

Q7. Que représente le module d'une amplitude complexe d'un signal sinusoïdal ?

- a. Le quotient des valeurs max
- b. La valeur instantanée du signal
- c. La valeur max du signal (Q5)
- d. La phase à l'origine

Q8. Que représente l'argument d'une impédance complexe d'un dipôle ?

- a. Le quotient des valeurs max
- b. Le déphasage du courant par rapport à la tension.
- c. Le déphasage de la tension par rapport au courant.
- d. La phase à l'origine (0)

Pour les questions Q9 & Q10, 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 :

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

Q9. Si $\phi = 0$, ce dipôle est :

- a. Une bobine d'inductance $L = 4 \text{ H}$
- b. Une résistance $R = 0,25\Omega$
- c. Une résistance $R = 4k\Omega$ (Q5)
- d. Un condensateur de capacité $C = 0,25\mu\text{F}$

Q10. Si $\phi = \frac{\pi}{2}$, ce dipôle est :

- a. Une bobine d'inductance $L = 0,25 \text{ H}$
- b. Une bobine d'inductance $L = 4 \text{ H}$
- c. Un condensateur de capacité $C = 4\mu\text{F}$
- d. Un condensateur de capacité $C = 0,25\mu\text{F}$

Q11. Une bobine L et un condensateur C sont en parallèle. L'impédance équivalente à ces 2 composants vaut :

- a. $Z = -\frac{LC\omega^2}{jL\omega + 1/jC\omega}$
- b. $Z = -\frac{LC\omega^2}{jL\omega + jC\omega}$

c. $Z = \frac{jL\omega}{1-LC\omega^2}$ (0,5)

d. $Z = \frac{1/jC\omega}{1-LC\omega^2}$

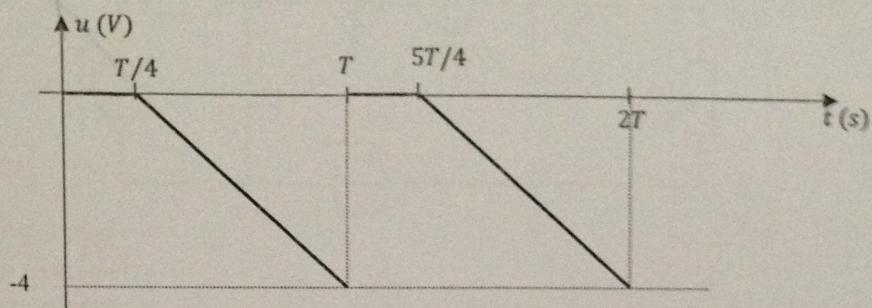
Q12. Quelle est l'unité du produit $L\omega$?

- a. Des Henry
- b. Des Hertz
- c. Des Ampères
- d. Des Ohms

(0,5)

Exercice 2. Valeurs moyennes et efficaces (6 points)

Donner l'expression de $u(t)$ pour $t \in [0; T]$ (T = Période du signal) avant de déterminer (en la justifiant) la valeur moyenne et la valeur efficace du signal suivant :



$$\begin{cases} T/4a + b = 0 \\ Ta + b = -4 \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} (T-T/4)a = -4 \\ 4b + -b = 4 \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} a = -\frac{16}{3T} \\ b = \frac{4}{3} \end{cases}$$

$$u(t) = \begin{cases} t \in [0, T/4] \rightarrow 0 \\ t \in [T/4, T] \rightarrow -\frac{16}{3T}t + \frac{4}{3} \end{cases} \quad (1)$$

$$\begin{aligned} V_{moy} &= \frac{1}{T} \int_0^T u(t) dt = \frac{1}{T} \left[\int_0^{T/4} 0 dt + \int_{T/4}^T -\frac{16}{3T}t + \frac{4}{3} dt \right] \\ &= \frac{1}{T} \left[0 - \left[-\frac{8}{3T}t^2 \right]_{T/4}^T + \left[\frac{4}{3}t \right]_{T/4}^T \right] \\ (2) &= \frac{1}{T} \left[-\frac{8T}{3} + \frac{T}{6} + \frac{4}{3}T - \frac{T}{3} \right] = \frac{1}{T} \left[\frac{T}{6} - \frac{5T}{3} \right] \\ &= \frac{1}{T} \left[-\frac{9T}{6} \right] = -\frac{9}{6} = -\frac{3 \times 3}{3 \times 2} = -\frac{3}{2}. \end{aligned}$$

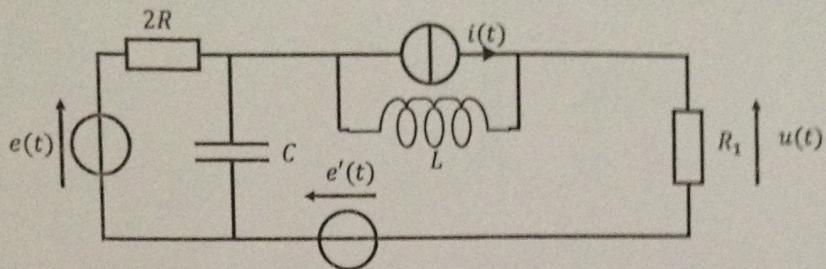
La valeur moyenne du signal est $-\frac{9}{6}$.

$$\begin{aligned} V_{eff}^2 &= \frac{1}{T} \int_0^T u^2(t) dt = \frac{1}{T} \left[\int_0^{T/4} 0 dt + \int_{T/4}^T \left(-\frac{16}{3T}t + \frac{4}{3} \right)^2 dt \right] \\ &= \frac{1}{T} \left[\int_{T/4}^T \frac{256}{9T^2}t^2 - \frac{128t}{6T} + \frac{16}{9} dt \right] \\ &= \frac{1}{T} \left[\left[\frac{256t^3}{27T^2} \right]_{T/4}^T - \left[\frac{128t^2}{12T} \right]_{T/4}^T + \left[\frac{16t}{9} \right]_{T/4}^T \right] \\ &= \frac{1}{T} \left[\frac{256T}{27} - \frac{4T}{3} - \frac{32T}{3} + \frac{2T}{3} + \frac{16T}{9} - \frac{4T}{9} \right] \\ &= \frac{1}{T} \left[\frac{18}{27} \right] = \frac{18}{27} \quad \text{Soit } V_{eff} = -\sqrt{\frac{18}{27}} \quad (C) \end{aligned}$$

$V_{eff} < 0$??

Exercice 3. Régime sinusoïdal et théorèmes de l'électronique (8 points)

Soit le montage ci-dessous :



On donne : $\begin{cases} e(t) = E \cos(\omega t) \\ e'(t) = E \sin(\omega t) \\ i(t) = I \cos(\omega t) \end{cases}$

- Déterminer les amplitudes complexes associées à $e(t)$, $e'(t)$ et $i(t)$.

$$\underline{e}(t) = E(\cos(0) + j \sin(0)) = E \quad)$$

$$\underline{e}'(t) = E \cos(\omega t - \frac{\pi}{2}) = E(\cos(-\frac{\pi}{2}) + j \sin(-\frac{\pi}{2})) = -jE \quad)$$

$$\underline{i}(t) = \pm(\cos(0) + j \sin(0)) = \pm \quad)$$

(15)

- En utilisant la méthode de votre choix, déterminer l'expression de la tension $u(t)$

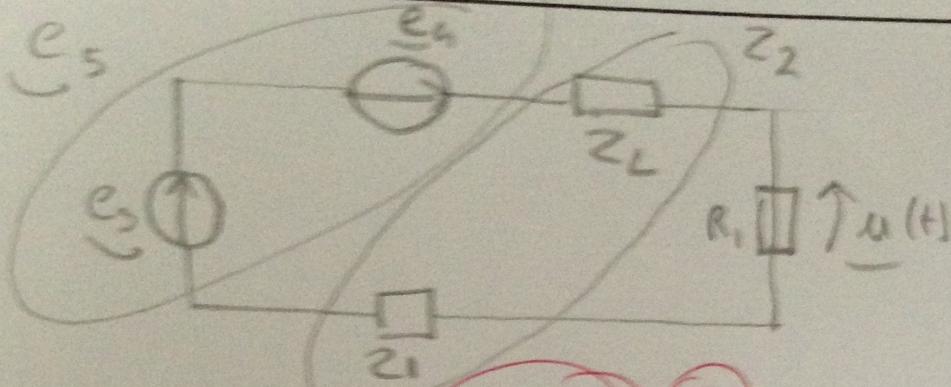
$Z_1 = \frac{2R \times \frac{1}{j\omega C}}{2R + \frac{1}{j\omega C}} = \frac{2R}{1 + 2Rj\omega C}$ (0,5)

 $\underline{i}_1(t) = \frac{\underline{e}}{2R} = \frac{E}{2R} \quad (1)$

Z_1 reste égale

$$\underline{e}_3 = \underline{e}_2 + \underline{e}' = Z_1 \times \underline{i} + (-jE)$$

$$= \frac{E}{1 + 2Rj\omega C} - jE = \frac{E + 2RE\omega C - jE}{1 + 2Rj\omega C}$$



$$e_s = i \times Z_L = I_j L \omega \quad (1)$$

$$\begin{aligned} e_s &= e_{s1} + e_{s2} = \frac{E + 2R EC \omega - j E}{1 + 2R_j C \omega} + I_j L \omega \quad (QJ) \\ &= \frac{E(1 + 2R C \omega) + 2R I L C \omega^2 - j E + I_j L \omega}{1 + 2R_j C \omega} \end{aligned}$$

$$Z_2 = Z_1 + Z_L = \frac{2R}{1 + 2R_j C \omega} + j L \omega = \frac{2R + j L \omega - L^2 R C \omega^2}{1 + 2R_j C \omega} \quad (QS)$$

$$\underline{u} = \frac{R_1}{R_1 + Z_2} \times \underline{e}_s = \frac{R_1}{\frac{R_1 + 2R_j C \omega + 2R + j L \omega - 2R L C \omega^2}{1 + 2R_j C \omega}} \times \underline{e}_s$$

$$= \frac{R_1 (1 + 2R_j C \omega)}{R_1 + 2R_j C \omega + 2R + j L \omega - 2R L C \omega^2} \times \underline{e}_s$$

$$= \frac{R_1 (E + 2R E C \omega - 2R I L C \omega^2 - j E + I_j L \omega)}{R_1 + 2R_j C \omega + 2R + j L \omega - 2R L C \omega^2} \quad (QJ)$$