

Auto-évaluation de l'exercice 03 du TD C08

Réponse	Barème
<p><u>Question 1 :</u> La forme canonique correspondant à l'équation différentielle du système, faisant intervenir la pulsation de coupure ω_c, est :</p> $\frac{ds}{dt} + \omega_c \times s = H_0 \times \frac{de}{dt}$	/ 1
<p><u>Question 2 :</u></p> $\frac{d\underline{s}}{dt} + \omega_c \times \underline{s} = H_0 \times \frac{d\underline{e}}{dt} \Leftrightarrow j\omega \times \underline{s} + \omega_c \times \underline{s} = H_0 \times j\omega \times \underline{e}$ $\underline{s}(j\omega + \omega_c) = H_0 \times j\omega \times \underline{e}$ $\underline{s} = \frac{H_0 \times j\omega \times \underline{e}}{\omega_c + j\omega}$ <p>On divise le numérateur et le dénominateur par ω_c :</p> $\underline{s} = H_0 \frac{j \frac{\omega}{\omega_c} \times \underline{e}}{1 + j \frac{\omega}{\omega_c}}$ $\frac{\underline{s}}{\underline{e}} = \frac{H_0 j \frac{\omega}{\omega_c}}{1 + j \frac{\omega}{\omega_c}}$ $\underline{H}(j\omega) = \frac{H_0 j \frac{\omega}{\omega_c}}{1 + j \frac{\omega}{\omega_c}}$	/ 4
<p><u>Question 3 :</u> Expression de $\underline{H}(j\omega)$:</p> $ \underline{H}(j\omega) = \left \frac{H_0 j \frac{\omega}{\omega_c}}{1 + j \frac{\omega}{\omega_c}} \right = \frac{ 0 + jH_0 \frac{\omega}{\omega_c} }{ 1 + j \frac{\omega}{\omega_c} } = \frac{\sqrt{0^2 + \left(H_0 \frac{\omega}{\omega_c}\right)^2}}{\sqrt{1^2 + \left(\frac{\omega}{\omega_c}\right)^2}} = \frac{ H_0 \frac{\omega}{\omega_c}}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_c}\right)^2}}$	/ 2
<p><u>Question 4 :</u> Si ω tend vers 0 :</p> $\lim_{\omega \rightarrow 0} \underline{H}(j\omega) = \frac{ H_0 \times 0}{\sqrt{1 + 0^2}} = 0$ <p>Le système est donc atténuateur à basses fréquences.</p>	/ 1
<p><u>Question 5 :</u> Si ω tend vers $+\infty$:</p> $\lim_{\omega \rightarrow +\infty} \underline{H}(j\omega) \sim \frac{ H_0 \frac{\omega}{\omega_c}}{\sqrt{\left(\frac{\omega}{\omega_c}\right)^2}} \sim \frac{ H_0 \frac{\omega}{\omega_c}}{\frac{\omega}{\omega_c}} \sim H_0 $ <p>Si $H_0 = 1$, le système est passeur à hautes fréquences.</p>	/ 1
<p><u>Question 6 :</u> On retrouve le comportement passe-haut du système grâce à cette étude de limites de la fonction $\underline{H}(j\omega) = \frac{U_m}{E}$.</p>	/ 1
TOTAL	/ 10

Réponse	Barème
<p><u>Pour rappel (non demandé dans l'exercice) :</u> La loi des mailles donne :</p> $u_R + u_C + u_L = e(t)$ $Ri + u_C + L \frac{di}{dt} = e(t) \quad (1)$ <p>Or, $i = C \frac{du_C}{dt}$.</p> <p>Donc $\frac{di}{dt} = \frac{d}{dt} \left(C \frac{du_C}{dt} \right) = C \frac{d^2 u_C}{dt^2}$ car C est une constante.</p> <p>On remplace dans l'équation (1):</p> $RC \frac{du_C}{dt} + u_C + LC \frac{d^2 u_C}{dt^2} = e(t) \quad (1)$ <p>On normalise l'équation différentielle, c'est-à-dire que le terme de plus haute dérivée doit avoir un coefficient égale à 1.</p> <p>On divise l'équation (1) de chaque côté par LC :</p> $\frac{RC \frac{du_C}{dt} + u_C + LC \frac{d^2 u_C}{dt^2}}{LC} = \frac{e(t)}{LC}$ $\frac{LC \frac{d^2 u_C}{dt^2}}{LC} + \frac{RC \frac{du_C}{dt}}{LC} + \frac{u_C}{LC} = \frac{e(t)}{LC}$ $\frac{d^2 u_C}{dt^2} + \frac{R}{L} \frac{du_C}{dt} + \frac{u_C}{LC} = \frac{e(t)}{LC}$	
<p><u>Question 1 :</u> Le système est d'ordre 2 car le plus haut degré de dérivée du signal de sortie est 2 ($\frac{d^2 u_C}{dt^2}$).</p>	/ 1
<p><u>Question 2 :</u> La forme canonique correspondant à l'équation démontrée est :</p> $\frac{d^2 s}{dt^2} + \frac{\omega_0}{Q} \frac{ds}{dt} + \omega_0^2 s = H_0 \times \omega_0^2 \times e$ <p>Ce système se comporte comme un passe-bas.</p>	/ 1 / 0,5
<p><u>Question 3 :</u></p> $\frac{d^2 \underline{s}}{dt^2} + \frac{\omega_0}{Q} \frac{d\underline{s}}{dt} + \omega_0^2 \underline{s} = H_0 \times \omega_0^2 \times \underline{e}$ $-\omega^2 \times \underline{s} + \underline{s} \times j\omega \frac{\omega_0}{Q} + \underline{s} \times \omega_0^2 = H_0 \omega_0^2 \times \underline{e}$ $\underline{s}(-\omega^2 + j\omega \frac{\omega_0}{Q} + \omega_0^2) = H_0 \omega_0^2 \times \underline{e}$ $\underline{s} = H_0 \frac{\omega_0^2 \times \underline{e}}{-\omega^2 + j\omega \frac{\omega_0}{Q} + \omega_0^2}$	

<p>On divise le numérateur et le dénominateur par ω_0^2 :</p> $\underline{s} = H_0 \frac{\underline{e}}{-\frac{\omega^2}{\omega_0^2} + j \frac{\omega}{Q\omega_0} + 1}$ <p>Il est préférable alors de trier partie réelle et imaginaire du dénominateur :</p> $\frac{\underline{s}}{\underline{e}} = \frac{H_0}{1 - \frac{\omega^2}{\omega_0^2} + j \frac{\omega}{Q\omega_0}}$ $\underline{H}(j\omega) = \frac{H_0}{1 - \frac{\omega^2}{\omega_0^2} + j \frac{\omega}{Q\omega_0}}$	/ 4
<p><u>Question 4 :</u> Expression littérale de $\underline{H}(j\omega)$:</p> $ \underline{H}(j\omega) = \left \frac{H_0}{1 - \frac{\omega^2}{\omega_0^2} + j \frac{\omega}{Q\omega_0}} \right = \frac{ H_0 }{\left 1 - \frac{\omega^2}{\omega_0^2} + j \frac{\omega}{Q\omega_0} \right } = \frac{ H_0 }{\sqrt{\left(1 - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}\right)^2 + \left(\frac{\omega}{Q\omega_0}\right)^2}}$	/ 2
<p><u>Question 5 :</u> Si ω tend vers 0 :</p> $\lim_{\omega \rightarrow 0} \underline{H}(j\omega) = \frac{ H_0 }{\sqrt{1}} = H_0 $ <p>Si $H_0 = 1$, le système est passeur à basses fréquences.</p>	/ 1
<p><u>Question 6 :</u> Si ω tend vers $+\infty$:</p> $\lim_{\omega \rightarrow +\infty} \underline{H}(j\omega) = 0$ <p>Le système est atténuateur à hautes fréquences.</p>	/ 1
<p><u>Question 7 :</u> On retrouve le comportement passe-bas du système grâce à cette étude de limites de la fonction $\underline{H}(j\omega) = \frac{U_m}{E}$.</p>	/ 1
<p><u>Question 8 :</u> On observe le phénomène de résonance si le facteur de qualité $Q > 0,707$.</p>	/ 1
<p><u>Question 9 :</u> Calcul de la valeur du facteur de qualité :</p> $Q = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}} = \frac{1}{100} \sqrt{\frac{1,00}{10 \times 10^{-9}}} = 10 \times 10^2 > \frac{1}{\sqrt{2}}$ <p>On va donc observer un phénomène de résonance : le signal de sortie aura une amplitude maximale pour une fréquence f_r du signal d'entrée.</p>	/ 1,5 / 0,5
TOTAL	/ 14,5

Auto-évaluation de l'exercice 06 du TD C08

Réponse	Barème
<p><u>Question 1 :</u> La forme canonique correspondant à l'équation différentielle du système, faisant intervenir le facteur de qualité Q, est :</p> $\frac{d^2 s}{dt^2} + \frac{\omega_0}{Q} \frac{ds}{dt} + \omega_0^2 s = H_0 \times \frac{\omega_0}{Q} \frac{de}{dt}$	/ 1
<p><u>Question 2 :</u></p> $\frac{d^2 \underline{s}}{dt^2} + \frac{\omega_0}{Q} \frac{d\underline{s}}{dt} + \omega_0^2 \underline{s} = H_0 \times \frac{\omega_0}{Q} \times \frac{d\underline{e}}{dt} \Leftrightarrow -\omega^2 \times \underline{s} + \underline{s} \times j\omega \frac{\omega_0}{Q} + \underline{s} \times \omega_0^2 = H_0 \times \frac{\omega_0}{Q} \times j\omega \times \underline{e}$ $\underline{s}(-\omega^2 + j\omega \frac{\omega_0}{Q} + \omega_0^2) = H_0 \times \frac{\omega_0}{Q} \times j\omega \times \underline{e}$ $\underline{s} = \frac{H_0 \times \frac{\omega_0}{Q} \times j\omega \times \underline{e}}{-\omega^2 + j\omega \frac{\omega_0}{Q} + \omega_0^2}$ <p>On divise le numérateur et le dénominateur par ω_0^2 :</p> $\underline{s} = \frac{H_0 \times j \frac{\omega}{Q\omega_0} \times \underline{e}}{-\frac{\omega^2}{\omega_0^2} + j \frac{\omega}{Q\omega_0} + 1}$ <p>Il est préférable alors de trier partie réelle et imaginaire du dénominateur :</p> $\frac{\underline{s}}{\underline{e}} = \frac{H_0 j \frac{\omega}{Q\omega_0}}{1 - \frac{\omega^2}{\omega_0^2} + j \frac{\omega}{Q\omega_0}} \quad \text{donc} \quad \underline{H}(j\omega) = \frac{H_0 j \frac{\omega}{Q\omega_0}}{1 - \frac{\omega^2}{\omega_0^2} + j \frac{\omega}{Q\omega_0}}$	/ 4
<p><u>Question 3 :</u> Expression de $\underline{H}(j\omega)$:</p> $ \underline{H}(j\omega) = \left \frac{H_0 j \frac{\omega}{Q\omega_0}}{1 - \frac{\omega^2}{\omega_0^2} + j \frac{\omega}{Q\omega_0}} \right = \frac{ H_0 j \frac{\omega}{Q\omega_0} }{\left 1 - \frac{\omega^2}{\omega_0^2} + j \frac{\omega}{Q\omega_0} \right } = \frac{\sqrt{0^2 + \left(\frac{H_0\omega}{Q\omega_0}\right)^2}}{\sqrt{\left(1 - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}\right)^2 + \left(\frac{\omega}{Q\omega_0}\right)^2}} = \frac{ H_0 \frac{\omega}{Q\omega_0}}{\sqrt{\left(1 - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}\right)^2 + \left(\frac{\omega}{Q\omega_0}\right)^2}}$	/ 2
<p><u>Question 4 :</u> Si ω tend vers 0 :</p> $\lim_{\omega \rightarrow 0} \underline{H}(j\omega) = \frac{ H_0 \times 0}{\sqrt{1}} = 0$ <p>Le système est donc atténuateur à basses fréquences.</p>	/ 1
<p><u>Question 5 :</u> Si ω tend vers $+\infty$:</p> $\lim_{\omega \rightarrow +\infty} \underline{H}(j\omega) \sim \frac{ H_0 \frac{\omega}{Q\omega_0}}{\frac{\omega^2}{\omega_0^2}} = 0$ <p>Le système est donc atténuateur à hautes fréquences.</p>	/ 1
<p><u>Question 6 :</u> On retrouve le comportement passe-bande du système grâce à cette étude de limites de la fonction $\underline{H}(j\omega) = \frac{U_m}{E}$.</p>	/ 1
TOTAL	/ 10