

DS-1bis (Centrale-Mines) - Barème

	👉	👍	👍👍
Connaissance du cours			
Quantité de questions traitées			
Détail de la rédaction			
Soin de la rédaction			
Commentaires pertinents			

	Problème 1 : Accordeur de guitare (d'après Centrale TSI 2019)	Max.	Note
Q.1	• $\langle u_e \rangle \simeq 10mV$	0.5	
Q.2	• Explication de la mesure • $f_{co} \simeq 330 Hz$ (tolérance large)	1	
Q.3	• Corde Mi aigu • BONUS si vu en partie D	0.5(+0.5)	
Q.4	• \exists harmoniques car signal non sinusoïdal	0.5	
Q.5	• PDT • $\underline{H} = \frac{jR_1C_1\omega}{1+jR_1C_1\omega}$	1	
Q.6	• passe-haut d'ordre 1 • $\omega_1 = \frac{1}{R_1C_1}$	1	
Q.7	• tracé de $G_{dB} = f(\log(\omega/\omega_1))$ • pente à $+20dB/dec$ pour G_{dB} en BF • $G_{dB} = -3dB$ en 0	1.5	
Q.8	• $f_1 = \frac{1}{2\pi R_1C_1} = 15.9Hz$ • permet de couper la composante continue	1	
Q.9	• $V_+ = V_-$ car ALI idéal en régime linéaire • BONUS si linéaire car rétroaction négative • LDN en terme de potentiels ou PDT • $\underline{H} = 1 + \frac{Z'}{Z}$ • $\underline{Z} = R$ et $\underline{Z}' = R' \Rightarrow \underline{H} = 1 + \frac{R'}{R} \Rightarrow$ amplification du signal	2(+0.5)	
Q.10	• $\underline{Z}_{eq} = \frac{R_2}{1+jR_2C_2\omega}$	0.5	
Q.11	• $\underline{H}_2 = 1 + \frac{R_2}{R_3} \frac{1}{1+jR_2C_2\omega}$	0.5	
Q.12	• $G_0 = \frac{R_2}{R_3}$ et $\omega_2 = \frac{1}{R_2C_2}$	0.5	
Q.13	• En BF $ \underline{H}_2 \simeq 1 + G_0$ et en HF $\underline{H}_2 \simeq 1$.	0.5	
Q.14	• $f_2 = \frac{1}{2\pi R_2C_2} = 498 Hz$ et $G_0 = \frac{R_2}{R_3} = 113$ • le filtre amplifie $f < 500 Hz$ d'un facteur 100 • le fondamental à 330 Hz est amplifié par rapport aux harmoniques	1.5	
Q.15	• Filtre passe-bande centrée sur $f_{ac} = 330Hz$ • BONUS si asymptotes à $\pm 20dB/dec$ en BF et HF	0.5(+0.5)	
Q.16	• lecture des fréquences de coupures à $-3dB$ $f_{c,1} = 320Hz$ et $f_{c,2} = 340Hz$ • $\Delta f = 20Hz$ • $Q = \frac{f_{ac}}{\Delta f} = 16.5$ • Q très élevé donc filtre très sélectif	2	
Q.17	• On lit $G_{dB}(315Hz) = -6dB$ • amplitude multipliée par $10^{-6/20} \simeq 0.5$ • amplitude atténuée d'un facteur 2	1.5	
Q.18	• \exists composante continue d'environ $10mV$ • \exists fondamental f_{co} à $330Hz$ • \exists harmoniques supérieures multiples de f_{co}	1.5	
Q.19	• u_1 correspond au spectre (a) • explications	1	
Q.20	• u_2 correspond au spectre (d) • explications	1	
Q.21	• sortie quasi-sinusoïdale à $330Hz$ • spectre et signal temporel • justification avec la largeur de la bande passante	1.5	
Total		21.5	

	Problème 2 : Filtrage d'un enregistrement (d'après Centrale-MP-2015)	Max.	Note
Q.E.1	<ul style="list-style-type: none"> Filtre passe-bas anti-repliement ne garder que $f_{audibles} < 20kHz$ éviter un repliement de spectre problème si artéfact dans la zone audible 	2	
Q.E.2	<ul style="list-style-type: none"> utilisation du critère de Shannon $f_e > 2f_{0,max}$ $f_e = 44,1 kHz$ en général 	1.5	
Q.F	Barème scindé en compétences car question = résolution de pb		
S'approprier	<ul style="list-style-type: none"> Identification des grandeurs pertinentes <i>gain, phase</i> Ecriture de la fonction de transfert Représentation de la réponse fréquentielle en gain et en phase 	1.5	
Analyser	<ul style="list-style-type: none"> Filtre passe-bas d'ordre 2 Utilisation de la fonction de transfert en $\omega = \omega_0$: $H_{LP} = -jQH_{OLP}$ Utilisation de la fonction de transfert en BF : $H_{LP} = H_{OLP}$ Utilisation de la formule de f_c (donnée en annexe) 	2	
Réaliser	<ul style="list-style-type: none"> Mesures de fréquences $f = \{100Hz, 50kHz, 10kHz, 100kHz\}$ Mesures des amplitudes/gain : $G = \{1.4, 2, 7.2, 0.015\}$ Mesure des déphasages $\varphi \simeq \{0, 0, -\pi/2, \pm\pi\}$ • signe correct pour φ_3 $\varphi_3 = -\pi/2 \Rightarrow f_0 = f_3 = 10kHz$ $f_1 = 100Hz \ll f_0 = f_3 = 10kHz \Rightarrow H_{OLP} = G(f_1) = 1.4$ $G(f_0 = f_3) = QH_{OLP} = 7.2 \Rightarrow Q = 7.2/1.4 = 5.1$ $f_c = 15kHz$ 	4	
Valider	<ul style="list-style-type: none"> $f_p \simeq f_0$ et on vérifie bien que $f_0 < f_c$ Q grand et \exists une résonance qui se traduit par une amplification en f_0 logique de trouver qu'il s'agit d'un passe-bas d'après les questions E. 	1.5	
Communiquer	<ul style="list-style-type: none"> • • Clarté de la rédaction 	1	
Total		13.5	

Problème 3 : Modélisation d'un oscillateur mécanique		Max.	Note
Q.1.1	<ul style="list-style-type: none"> utilisation de $\delta W = -dEp$ ou $\vec{F} = -\overrightarrow{grad}(Ep)$ schéma avec ressort $Ep = \frac{1}{2}kx^2$ BONUS si $\exists +$ cste 	1.5(+0.5)	
Q.1.2	<ul style="list-style-type: none"> Mouvement conservatif $\Rightarrow Em = \text{cste}$ $Em = Ec + Ep = \frac{1}{2}m\dot{y}^2 + E_0 + \alpha(y - Y_0)^2 = \text{cste}$ $\ddot{y} + \frac{2\alpha}{m}y = \frac{2\alpha}{m}Y_0$ O.H. avec $T = 2\pi\sqrt{\frac{m}{2\alpha}}$ 	2	
Q.1.3	<ul style="list-style-type: none"> schéma $Ep_{tot} = ky^2$ Q.1.2 $\Rightarrow T = 2\pi\sqrt{\frac{m}{2k}}$ A.N. $T_0 = 0.31 \text{ s}$ 	2	
Q.1.4	<ul style="list-style-type: none"> $[\beta] = T^{-1}$ ou β en s^{-1} 	0.5	
Q.1.5	<ul style="list-style-type: none"> $\ddot{y} + \beta\dot{y} + 2\frac{k}{m}y = 0$ \exists oscillations si $\Delta < 0$ BONUS régime pseudo-périodique $\beta < \sqrt{\frac{8k}{m}} = \beta_{\max}$ A.N : $\beta_{\max} = 40 \text{ s}^{-1}$ 	2(+0.5)	
Q.1.6	<ul style="list-style-type: none"> $y(t) = e^{-\beta/2t}\{A \cos(\omega t) + B \sin(\omega t)\}$ avec $\omega = \frac{1}{2}\sqrt{\frac{8k}{m} - \beta^2}$ $y(t) = \frac{v_0}{\omega}e^{-\frac{\beta}{2}t} \sin(\omega t)$ courbe avec oscillations amorties valeurs extrémales $\pm \frac{v_0}{\omega}$ $\tau = \frac{2}{\beta}$ pseudo-période $T = \frac{2\pi}{\omega}$ 	3.5	
Q.2.1	<ul style="list-style-type: none"> schéma Forces \vec{R}_N, \vec{P} et \vec{F} 	1	
Q.2.2	<ul style="list-style-type: none"> $k \left(\frac{x_0}{x_e}\right)^n - mgsin\alpha = 0$ DL : $sin\alpha \simeq \frac{h}{L}$ $x_e = x_0 \left(\frac{kL}{mgh}\right)^{1/n}$ 	1.5	
Q.2.3	<ul style="list-style-type: none"> $ln\left(\frac{x_e}{x_0}\right) = \frac{1}{n}ln\left(\frac{kL}{mg}\right) - \frac{1}{n}ln(h)$ droite de coefficient directeur $-\frac{1}{n}$ $n = 4$ Régression linéaire avec le tableau $\Rightarrow b = \frac{1}{n}ln\left(\frac{kL}{mg}\right) = -3.33$ $k = 2.4 \cdot 10^{-6} \text{ N}$ BONUS si unité correcte 	2.5(+0.5)	
Q.2.4	<ul style="list-style-type: none"> utilisation de $\delta W = -dEp$ ou $\vec{F} = -\overrightarrow{grad}(Ep)$ $Ep(\vec{F}) = \frac{k}{n-1} \left(\frac{x_0}{x}\right)^n x + \text{cste}$ $Ep(\vec{P}) = mg\frac{h}{L}x$ utilisation de $\frac{mgh}{L} = k \left(\frac{x_0}{x_e}\right)^n$ à l'eq $Ep_{tot} = \frac{k}{n-1} \left(\frac{x_0}{x}\right)^n x + k \left(\frac{x_0}{x_e}\right)^n x$ 	2.5	
Q.2.5	<ul style="list-style-type: none"> x_e position d'eq $\Rightarrow \frac{dEp}{dx}(x_e) = 0$ $Ep(x) = \frac{1}{2}nk \frac{x_0^n}{x_e^{n+1}} (x - x_e)^2 + Ep(x_e)$ $k = nk \frac{x_0^n}{x_e^{n+1}}$ 	1.5	
Q.2.6	<ul style="list-style-type: none"> raideur K 	0.5	
Q.2.7	<ul style="list-style-type: none"> $T = 2\pi\sqrt{\frac{m}{k}}$ $T = 2\pi\sqrt{\frac{m}{nkx_0^n}x_0^{\frac{n+1}{2}} \left(\frac{kL}{mg}\right)^{\frac{n+1}{2n}} h^{-\frac{n+1}{2n}}}$ $T \propto h^{-\frac{n+1}{2n}}$ on peut tracer $ln(T)$ en fonction de $ln(h) \Rightarrow$ pente $-\frac{n+1}{2n}$ 	2	
Total		23	

TOTAL

58	
----	--