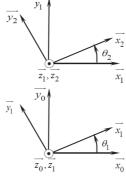
Réplique de la mission InSIGHT

Q1 Etablir la relation vectorielle entre
$$X_p$$
, Y_p , L et \vec{x}_0 , \vec{y}_0 , \vec{x}_1 , \vec{y}_1 .
On a : $\overrightarrow{OP} = \overrightarrow{OQ} + \overrightarrow{QP}$ d'où $X_p(t)\vec{x}_0 + Y_p(t)\vec{y}_0 = L\vec{x}_1 + L\vec{x}_2$

Q2 Projeter la relation précédente selon \vec{x}_0 , \vec{y}_0 , puis donner les deux équations scalaires correspondantes.

En projection sur
$$\vec{x}_0$$
: $X_p(t) = L \cos \theta_1 + L \cos(\theta_1 + \theta_2)$
En projection sur \vec{y}_0 : $Y_p(t) = L \sin \theta_1 + L \sin(\theta_1 + \theta_2)$

En projection sur
$$\vec{y}_0$$
: $Y_p(t) = L \sin \theta_1 + L \sin(\theta_1 + \theta_2)$



Q3 Exprimer θ_1 et θ_2 en fonction de X_p , Y_p , L. Conclure quand au respect de l'exigence 002.

On fait l'hypothèse que X_p et Y_p sont positifs.

Méthode 1 : Par une étude géométrie

On note α , l'angle entre \vec{x}_1 et \overrightarrow{OP} .

Dans le triangle isocèle OQP, la somme des angles vaut : $2\alpha + (\pi - \theta_2) = \pi$ donc $\alpha = \frac{\theta_2}{2}$

Ensuite :
$$\|\overrightarrow{OP}\| = \sqrt{X_p^2 + Y_p^2} = 2 \cdot L \cos \alpha = 2 \cdot L \cos \frac{\theta_2}{2}$$

Donc
$$\cos \frac{\theta_2}{2} = \frac{\sqrt{X_p^2 + Y_p^2}}{2.L}$$
 soit $\theta_2 = \pm 2. \arccos \left(\frac{\sqrt{X_p^2 + Y_p^2}}{2.L}\right)$

L'angle
$$(\vec{x}_0, \overrightarrow{OP}) = \theta_1 + \alpha = \arctan\left(\frac{Y_p}{X_p}\right) \operatorname{donc}\left[\theta_1 = -\frac{\theta_2}{2} + \arctan\left(\frac{Y_p}{X_p}\right)\right]$$

Méthode 2 : Avec les relations de trigonométrie

$$\cos a + \cos b = 2\cos\left(\frac{a+b}{2}\right)\cos\left(\frac{a-b}{2}\right) \text{ et } \sin a + \sin b = 2\sin\left(\frac{a+b}{2}\right)\cos\left(\frac{a-b}{2}\right)$$

$$X_p(t) = L\cos\theta_1 + L\cos(\theta_1 + \theta_2) = 2L\cos\left(\frac{2\theta_1 + \theta_2}{2}\right)\cos\left(\frac{-\theta_2}{2}\right)$$
(3)

$$Y_p(t) = L\sin\theta_1 + L\sin(\theta_1 + \theta_2) = 2L\sin\left(\frac{2\theta_1 + \theta_2}{2}\right)\cos\left(\frac{-\theta_2}{2}\right)(4)$$

On élimine $\frac{2\theta_1+\theta_2}{2}$ avec $\cos^2\left(\frac{2\theta_1+\theta_2}{2}\right) + \sin^2\left(\frac{2\theta_1+\theta_2}{2}\right) = 1$ ce qui donne

$$\left(\frac{X_p}{2L\cos\left(\frac{\theta_2}{2}\right)}\right)^2 + \left(\frac{Y_p}{2L\cos\left(\frac{\theta_2}{2}\right)}\right)^2 = 1 \operatorname{soit} \sqrt{X_p^2 + Y_p^2} = 2L\cos\left(\frac{\theta_2}{2}\right) \operatorname{donc} \left[\theta_2 = \pm 2 \cdot \arccos\left(\frac{\sqrt{X_p^2 + Y_p^2}}{2L}\right)\right]$$

Ensuite, en faisant (4)/(3):

$$\frac{Y_p}{X_p} = \tan\left(\frac{2\theta_1 + \theta_2}{2}\right) \text{ donc } \boxed{\theta_1 = -\frac{\theta_2}{2} + \arctan\left(\frac{Y_p}{X_p}\right)}$$

Pour des coordonnées X_p et Y_p fixées on peut déterminer les variables articulaires θ_1 et θ_2 . L'exigence 002 est donc respectée

Q4 Déterminer l'expression de la vitesse du point P, appartenant à l'avant bras 2 par rapport à R_0 en fonction de θ_1 , θ_2 et L.

On a
$$\overrightarrow{OP} = L\vec{x}_1 + L\vec{x}_2$$
 et $\vec{V}_{P,2/R_0} = \left[\frac{d\overrightarrow{OP}}{dt}\right]_{R_0} = L\left[\frac{d\vec{x}_1}{dt}\right]_{R_0} + L\left[\frac{d\vec{x}_2}{dt}\right]_{R_0}$

$$|\overrightarrow{V}_{P,2/R_0} = L\dot{\theta}_1\vec{y}_1 + L(\dot{\theta}_1 + \dot{\theta}_2)\vec{y}_2|$$

Q5 Déterminer la valeur maximale du taux de rotation $\|\vec{\Omega}_{1/0}\|$ pour que l'avant-bras 2 suive un mouvement de translation circulaire par rapport à R_0 en respectant l'exigence 003 « Vitesse de la

Pour que le solide 2 suive un mouvement de translation circulaire par rapport à R_0 , on doit avoir $\vec{\Omega}_{2/0} = \vec{0}$.

$$\vec{\Omega}_{2/0} = \vec{\Omega}_{2/1} + \vec{\Omega}_{1/0} = \dot{\theta}_2 \vec{z}_0 + \dot{\theta}_1 \vec{z}_0 = \vec{0}$$

on doit donc avoir $\dot{\theta}_2 = -\dot{\theta}_1$

$$\dot{\theta}_2 = -\dot{\theta}_1$$

D'après la question précédente on obtient alors : $\vec{V}_{P,2/R_0} = L\dot{\theta}_1\vec{y}_1$ $\|\vec{V}_{P,2/R_0}\| = L\|\dot{\theta}_1\vec{y}_1\|$ $\|\dot{\theta}_1\vec{y}_1\| = \frac{\|\vec{V}_{P,2/R_0}\|}{L}$

$$\|\vec{V}_{P,2/R_0}\| = L \|\dot{\theta}_1 \vec{y}_1\|$$

Application numérique : $\|\dot{\theta}_1 \vec{y}_1\| = \frac{20.10^{-3}}{0.5} = 0.04 rad. s^{-1}$

 $\mathbf{Q6}$: Exprimer puis calculer le couple statique, noté C_{0l} , que doit exercer le moto-réducteur M_{0l} dans la position du système de déploiement la plus défavorable. Préciser clairement le système isolé ainsi que le principe/théorème utilisé.

La position la plus défavorable pour la détermination du couple statique C₀₁ est lorsque le bras est complètement déployé c'est-à-dire pour $\theta_1 = \theta_2 = 0$.

On isole l'ensemble S: (bras1, bras 2, sphère) et on fait le bilan des actions mécaniques extérieures. L'ensemble S subit :

- Action de pesanteur sur le bras 2 : $\begin{cases} -m_2 g \vec{y}_0 \\ \vec{0} \end{cases}$
- Action de la pesanteur sur la sphère : $\begin{cases} -m_s g \vec{y}_0 \\ \vec{0} \end{cases}$
- Action du bâti 0 par l'intermédiaire d'une liaison pivot d'axe $0\vec{z}$, $\begin{cases} \vec{R}_{0\to 1} \\ \vec{M}_{0.0\to 1} \end{cases}$ avec $\vec{M}_{0,0\to 1} \cdot \vec{z}_0 = \vec{0}$
- Action du moto réducteur : $\begin{cases} 0 \\ C_{01}\vec{z}_0 \end{cases}$

On applique le principe fondamental de la statique et on écrit le théorème du moment statique au point O en projection sur \vec{z}_0

$$-m_1 g \frac{L}{2} - m_2 g \frac{3L}{2} - 2m_S g L + C_{01} = 0 \qquad C_{01} = (\frac{m_1}{2} + \frac{3}{2} m_2 + 2m_S) g L$$

$$C_{01} = (\frac{m_1}{2} + \frac{3}{2}m_2 + 2m_s)gL$$

Application numérique : $C_{01} = (\frac{0.352}{2} + \frac{3}{2}.0,352 + 2.1,2).9,81.0,5 = 15,2 Nm$

Q7: En déduire la valeur minimale du couple de maintien, noté Cm1min, dont doit disposer le moteur pas à pas.

2

En faisant l'hypothèse que le rendement du réducteur vaut 1 (pas de frottement), on a :

$$C_{m1min} = \frac{C_{01}}{\lambda}$$

Application numérique : $C_{m1min} = \frac{15.2}{82} = 0,18Nm$

Q8. Justifier que la matrice d'inertie du bras 1, en son centre d'inertie G1, est de la forme :

$$J(G_1, 1) = \begin{bmatrix} I_1 & 0 & 0 \\ 0 & J_1 & 0 \\ 0 & 0 & K_1 \end{bmatrix}_{R_1}$$

Le solide comporte 2 plans de symétrie orthogonaux $(G_1, \vec{x}_1, \vec{y}_1)$ et $(G_1, \vec{y}_1, \vec{z}_1)$ tous les produits d'inertie sont donc nuls

Q9. Exprimer le moment d'inertie K_{01} du bras 1 au point O suivant \vec{z}_0 en fonction des paramètres cinétiques.

D'après le théorème d'Huygens, on a
$$K_{01} = I_{0\vec{z}}(1) = I_{G_1\vec{z}}(1) + m_1 \frac{L^2}{4}$$

$$K_{01} = K_1 + m_1 \frac{L^2}{4}$$

$$K_{01} = K_1 + m_1 \frac{L^2}{4}$$

Q10. Exprimer le moment d'inertie $K_{O\Sigma}$ de l'ensemble Σ au point O autour de l'axe \vec{z}_0 en fonction des paramètres cinétiques.

Remarque : l'énoncé ne précise pas clairement dans qu'elle position on doit se placer, mais la lecture des questions suivantes ainsi que les données de l'énoncé semblent suggérer que pour les questions 10 et 11 : $\theta_2 = 0$ et $\theta_1 \neq 0$

Dans ce cas, on a :
$$K_{0\Sigma} = K_1 + m_1 \frac{L^2}{4} + K_{02} + K_{OS}$$

Q11 Pour effectuer une modélisation dynamique du système, établir l'équation donnant le couple, noté C_{01} , du moteur M_{01} en fonction des paramètres cinétiques du système de déploiement. Préciser clairement le système isolé ainsi que le principe/théorème utilisé.

Remarque: il y a certainement une coquille dans l'énoncé. A la Q6, C01 est le couple en sortie du motoréducteur et à la Q11, C_{01} est donné comme le couple du moteur M_{01} . A priori à la Q11 il faut lire « le couple, noté C_{01} , du motoréducteur M_{01} »

On se place dans la position : θ_2 =0 et $\theta_1\neq 0$

On isole l'ensemble S: (bras1, bras 2, sphère) et on fait le bilan des actions mécaniques extérieures. L'ensemble S subit :

- Action de pesanteur sur le bras 1 : $\begin{cases} -m_1 g \vec{y}_0 \\ \vec{0} \end{cases}$
- Action de pesanteur sur le bras 2 : $\begin{cases} -m_2 g \vec{y}_0 \\ \vec{0} \end{cases}$
- Action de la pesanteur sur la sphère : $\begin{cases} -m_s g \vec{y}_0 \\ \vec{0} \end{cases}$
- Action du bâti 0 par l'intermédiaire d'une liaison pivot d'axe $0\vec{z}$, $\begin{cases} \vec{R}_{0\to 1} \\ \vec{M}_{0,0\to 1} \end{cases}$ avec $\vec{M}_{0,0\to 1}.\vec{z}_0 = \vec{0}$
- Action du moto réducteur : $\begin{cases} \vec{0} \\ C_{01}\vec{z}_0 \end{cases}$

On applique le principe fondamental de la dynamique à S dans son mouvement par rapport à R₀ supposé Galiléen et on écrit le théorème du moment dynamique au point O en projection sur \vec{z}_0

$$\begin{split} K_{O\Sigma}\ddot{\theta}_1 &= -m_1g\frac{L}{2}cos\theta_1 - m_2g\frac{3L}{2}cos\theta_1 - 2m_sgLcos\theta_1 + C_{01} \\ C_{01} &= \left(K_{O\Sigma}\ddot{\theta}_1 + m_1g\frac{L}{2}cos\theta_1 + m_2g\frac{3L}{2}cos\theta_1 + 2m_sgLcos\theta_1\right) \end{split}$$

Q12 Donner l'expression de l'équation précédente limitée au voisinage de la position du système de déploiement la plus défavorable.

La position de déploiement la plus défavorable est donnée pour θ_1 =0, de plus d'après l'énoncé $K_{O\Sigma}$ est très faible. En faisant l'hypothèse que le terme $K_{0\Sigma}\ddot{\theta}_1$ est faible devant les autres grandeurs on obtient

alors:
$$C_{01} = \left(\frac{m_1 g}{2} + \frac{3m_2}{2} + 2m_s\right) Lg$$
Remarque: on retrouve l'équation de la question 6.

Q13 Effectuer un bilan des forces exercées sur l'écrou en équilibre statique afin d'obtenir l'expression liant F, la norme du vecteur \vec{F} et la masse du système à déplacer M. Préciser clairement le principe/théorème utilisé.

On isole l'écrou, il subit :

- l'action de la vis : force verticale \vec{F}
- l'action de la pesanteur : force verticale $-Mg\vec{y}_0$

On applique le principe fondamental de la statique et on écrit le théorème de la résultante statique en projection sur \vec{y}_0 .

$$\vec{F} - Mg\vec{y}_0 = \vec{0}$$
 $F\vec{y}_0 - Mg\vec{y}_0 = \vec{0}$ $F = Mg$

Q14. Donner l'expression littérale de Cr (t) et mettre celle-ci sous la forme ci-dessous. Calculer la valeur numérique de Cr(t): $C_r(t) = \frac{M.g.p.r}{2\pi.\eta_v.\eta_r}$.

On isole l'ensemble S : (réducteur, vis, écrou) et on se place à vitesse constante. Bilan des puissances extérieures :

- puissance « d'entrée » : $P_e = C_r \cdot \omega_m$
- puissance « de sortie » : $P_S = -M. g. V = -M. g. r. \frac{p}{2\pi} \omega_m$

Le rendement de l'ensemble est donné par : $\eta = \eta_v \eta_r = \frac{|P_s|}{|P_e|} = \frac{M.g.r.\frac{p}{2\pi}\omega_m}{C_r\omega_m}$

Application numérique :
$$C_r(t) = \frac{1.9,81.12.10^{-3}.0,01}{2.\pi.0,95.0,96} = 2.10^{-4} Nm$$

Q15. À partir des équations du moteur à courant continu (équations 1 à 3), compléter sous forme littérale les schémas bloc modélisant la MCC sur le DR1.

En supposant les conditions initiales nulles, on obtient en écrivant les équations 1 à 3 dans le domaine symbolique de Laplace:

$$U(p) = E(p) + R. I(p) + L. p. I(p)$$

$$I(p) = \frac{U(p) - E(p)}{R + L. p}$$

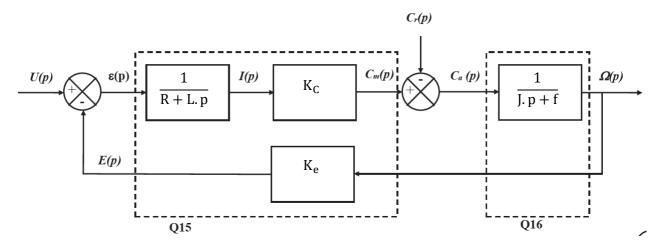
$$E(p) = K_e \Omega(p)$$

$$C_m(p) = K_c.I(p)$$

Q16. À partir de l'application d'un principe ou d'un théorème, donner l'expression littérale liant le couple moteur, J, f et Cr (t). Compléter le schéma bloc sur le **DR1**.

On isole l'arbre moteur, on applique le principe fondamental de la dynamique et on écrit le théorème du moment dynamique sur l'axe de rotation du moteur : $J\frac{d\omega(t)}{dt} = C_m(t) - C_r(t) - f.\omega(t)$ En supposant les conditions initiales nulles on obtient dans le domaine symbolique de Laplace :

$$\text{J. p.}\,\Omega(p) \ = \text{C}_{\text{m}}(p) - \text{C}_{\text{r}}(p) - \text{f.}\,\Omega(p) \ \boxed{\Omega(p) \ = \frac{\text{C}_{\text{m}}(p) - \text{C}_{\text{r}}(p)}{\text{J.p+f}}}$$



Q17. Donner l'expression, sous sa forme canonique, de la fonction de transfert en boucle fermée $F_{m1}(p) = \frac{\Omega(p)}{U(p)}$

A partir du schéma bloc:

$$F_{m1}(p) = \frac{\Omega(p)}{U(p)} = \frac{\frac{1}{R+Lp} K_c \frac{1}{Jp+f}}{1+K_e \frac{1}{R+Lp} K_c \frac{1}{Jp+f}} = \frac{K_c}{(R+Lp)(Jp+f)+K_e K_c}$$
 (rappel C_r(p)=0)
$$F_{m1}(p) = \frac{\frac{K_c}{K_e K_c + Rf}}{1+\frac{RJ+Lf}{K_e K_c + Rf} p + \frac{LJ}{K_e K_c + Rf} p^2}$$

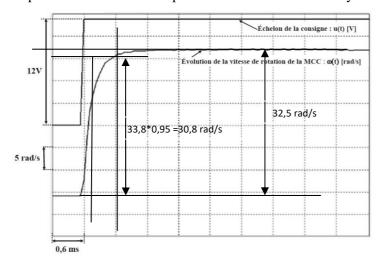
On obtient une fonction de transfert d'ordre 2.

Q18. Justifier le choix d'une fonction de transfert d'ordre 1 pour modéliser le comportement de la MCC à partir des essais expérimentaux. Effectuer les constructions graphiques nécessaires sur le **DR2** afin de déterminer la valeur du gain statique F_0 et de la constante de temps T_0 de $F_{m2}(p)$. Proposer une hypothèse simplificatrice permettant de justifier le passage à l'ordre 1 de $F_{m2}(p)$ par rapport à $F_{m1}(p)$.

L'essai expérimental est la réponse à un échelon d'amplitude 12V La réponse :

- ne présente pas de dépassement,
- tends vers une constante en régime permanent
- présente une pente de tangente non nulle à l'instant du déclenchement de l'échelon

On peut donc identifier la réponse indicielle à celle d'un système du 1er ordre



$$F_{m2}(p)$$
 est de la forme $\frac{F_0}{1+T_0p}$

L'amplitude de l'échelon est de 12V, la valeur est régime permanent de la réponse est 32.5rad/s.

On en déduit :
$$\overline{F_0 = \frac{32.5}{12}} = 2,7 rad. s^{-1}.V^{-1}$$

On relève graphiquement un temps de

On relève graphiquement un temps de réponse à 5% d'environ 0.6ms. Pour un système du 1^{er} ordre le temps de réponse à 5% est environ 3fois la constante de temps On en déduit T_0 =2.10⁻⁴s

Au final on obtient :
$$F_{m2}(p) = \frac{2.7}{1 + 2.10^{-4}p}$$

Le passage de $F_{m1}(p)$ à $F_{m2}(p)$ peut se justifier en considérant <u>l'inductance du moteur négligeable</u> devant les autres grandeurs physiques.

Q19 Donner l'expression littérale de M(p) et, pour garantir un bon asservissement, l'expression littérale de K_{adapt} .

D'après le schéma bloc M(p) permet d'obtenir un déplacement en mètre à partir d'une vitesse en m/s.

M(p) est donc un bloc intégrateur. $M(p) = \frac{1}{p}$

Pour avoir un bon asservissement on doit avoir $\varepsilon(p) = 0$ si $D(p) = D_c(p)$.

On en déduit que $K_{adap} = K_{capt}$

Q20 Déterminer l'expression littérale de la fonction de transfert en boucle ouverte $G_{BO}(p)$ et mettre celle-ci sous forme canonique. Évaluer la classe de cette fonction de transfert. En déduire la précision du système.

Directement à partir du schéma bloc : $G_{BO}(p) = C_0(p).K_H.\frac{F_0}{1+T_0p}.K_{red}.\frac{1}{p}.K_{cap}$

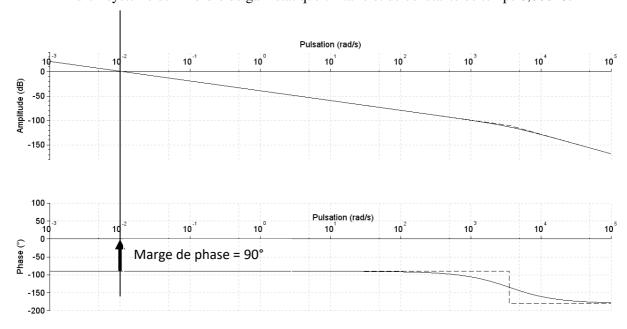
$$G_{BO}(p) = \frac{K_H F_0 K_{red} K_{cap}}{p(1+T_0 p)}$$
 (C₀(p)=1)

On obtient une fonction de transfert d'ordre 2 et de classe 1.

Le système <u>sera précis dans le cas d'une entrée échelon</u> (on considérant la perturbation nulle)

Q21 Tracer les diagrammes de Bode asymptotiques et réels de la fonction de transfert $G_{BO}(p)$ sur le **DR3**. En déduire la marge de phase de l'asservissement en effectuant toutes les constructions graphiques nécessaires. Conclure sur le respect de l'exigence 006 « Stabilité ». $G_{BO}(p)$ est le produit :

- d'un intégrateur de gain 0.0112
- d'un système du 1^{er} ordre de gain statique unitaire et de constante de temps 0,00028s



On obtient graphiquement une marge de phase de 90° > 70° <u>l'exigence 006 est donc respectée</u>

Q22. Déterminer et calculer les paramètres caractéristiques de la fonction de transfert en boucle fermée $G_{BF}(p) = \frac{D(p)}{D_c(p)}$. En déduire le temps de réponse de l'asservissement en vitesse. Conclure sur le respect de l'exigence 004 « Rapidité ».

A partir du schéma bloc, on peut écrire :

$$G_{BF}(p) = \frac{D(p)}{D_c(p)} = \frac{K_{adap} \frac{G_{BO}(p)}{K_{capt}}}{1 + G_{BO}(p)} = \frac{G_{BO}(p)}{1 + G_{BO}(p)}$$
 (rappel K_{adap} = K_{capt} d'après Q19)

$$G_{BF}(p) = \frac{\frac{0,0112}{p.(0,00028p+1)}}{1 + \frac{0,0112}{p.(0,00028p+1)}} = \frac{0,0112}{p.(0,00028p+1) + 0,0112} = \frac{1}{1 + \frac{1}{0,0112}p + \frac{0,00028}{0,0112}p^2}$$

$$G_{BF}(p) = \frac{1}{1 + \frac{1}{0.0112}p + \frac{0,00028}{0.0112}p^2} = \frac{K}{1 + \frac{2\zeta}{w_0}p + \frac{1}{w^2}p^2}$$

On obtient une fonction de transfert d'ordre 2 de gain statique 1 (sans unité). Par identification, on peut écrire :

$$\frac{1}{\omega_0^2} = \frac{0,00028}{0,0112}$$

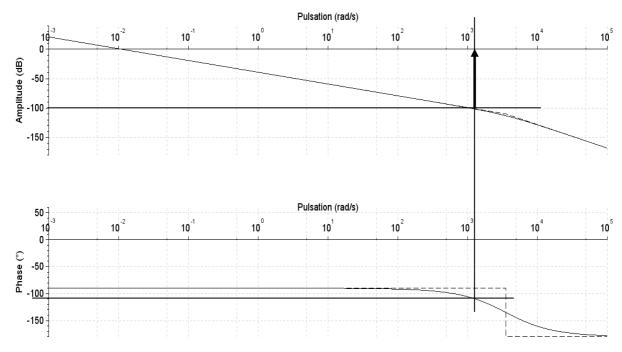
$$\omega_0 = 6.3 rad/s$$

$$\frac{2\zeta}{\omega_0} = \frac{1}{0.0112}$$

$$\zeta = 280 > \frac{1}{\sqrt{2}}$$

D'après l'énoncé on a donc $t_{r5\%}=\frac{6\zeta}{\omega_0}$. Application numérique : $t_{r5\%}=\frac{6.280}{6.3}=266~s>5~s$. <u>L'exigence 004 n'est pas respectée</u>

Q23. À partir de constructions graphiques sur le DR3, donner la valeur du gain du correcteur K_{D1} , permettant de garantir une marge de phase supérieure à 70°. La valeur de KD1 vous paraît-elle pertinente et réaliste ?



On a une phase de 110° pour ω qui vaut environ 1200 rad/s. Pour cette valeur de ω le gain vaut -100dB. Pour avoir une marge de phase de 70°, il faut relever la courbe de gain de 100 dB.

On doit donc avoir $20log K_{D1} = 100$ $K_{D1} = 10^5$

Pour avoir une marge de phase d'au moins 70°, on doit donc avoir $K_{D1} < 10^5$

Cette valeur de K_{D1} n'est pas pertinente. Un gain aussi important va conduire à des tensions d'alimentation du moteur beaucoup trop importantes.

Q24. À partir des équations (4) liant le temps de réponse, le facteur d'amortissement et la pulsation propre ainsi que de l'expression numérique de GBF (p), donner une expression liant tr5% et KD2. En déduire la valeur de K_{D2} permettant de respecter la contrainte imposée en termes de rapidité.

Avec un facteur d'amortissement supérieur à 1 (donc supérieur à $\frac{1}{\sqrt{2}}$) on a d'après l'énoncé :

$$t_{r5\%} = \frac{6.\zeta}{\omega_0}$$

D'après l'expression de $G_{BF}(p)$, on a $\frac{2.\xi}{\omega_0} = \frac{89}{K_D}$ d'où $t_{r5\%} = 3.\frac{89}{K_D}$ Pour avoir un temps de réponse à 5% de 5s, il faut donc : $5 = 3.\frac{89}{K_D}$ $K_D = \frac{3.89}{5} = 53.4$

$$K_D = \frac{3.89}{5} = 53.4$$

Q25. Commenter les courbes (respect des exigences) et choisir le correcteur qui vous paraît le plus pertinent.

	$K_{D1} = 220000$	$K_{D2} = 53$
Id004 (tr5% <5s)	(proche de 0.0015s) Respectée	(très proche de 5s) Respectée
Id005 (erreur statique nulle)	Respectée	Respectée
Id006 (pas de dépassement)	Non respectée	Respectée
Id006 (marge de phase >70°)	(K _{D1} >10 ⁵) Non respectée	(K _{D2} <10 ⁵) Respectée

Le correcteur le plus pertinent est donc $K_{D2} = 53$

Q26. Écrire une fonction consigne (distance, distance_verin) qui calcule l'écart entre la tige du vérin et le sol et qui retourne la consigne rapide si cet écart est supérieur à 10 mm ou la consigne

```
def consigne (distance, distance_verin):
    ecart=distance-distance_verin #écart en cm
    if ecart>1:
        res=rapide
        res=lente
    return res
```

Q27. À partir des informations données en Annexes, écrire la fonction setup() qui permet d'initialiser l'entrée et la sortie de la carte Arduino connectée au capteur 1 et de générer un signal niveau bas sur la sortie connectée au capteur 1.

```
def setup():
    pinMode (2, OUTPUT)
    pinMode (4, INPUT)
    digitalWrite (2, LOW)
```

Q28. À partir des informations données en Annexes, écrire la fonction impulsion(S) qui permet de générer une impulsion de niveau haut d'une durée de 20 µs sur la sortie de la carte Arduino associée à la variable **S**.

```
def impulsion(S):
    digitalWrite(S, HIGH)
    time.sleep (2e-5)
    digitalWrite(S,LOW)
```

Q29. Commenter le plus précisément possible sur le **DR4**, les deux boucles ainsi que les deux dernières lignes de cette fonction. Que doit-on choisir pour **E** si l'on veut utiliser cette fonction pour obtenir la mesure de distance pour notre capteur 1 ?

```
def calcul_distance(E):
    # détection du front montant de E avec mémorisation de la date
d'apparition
    while (digitalRead(E) == 0) :
       pulse_start = time.time()
    # détection du front descendant de E avec mémorisation de la date
d'apparition
    while (digitalRead(E) == 1):
       pulse_end = time.time()
    # calcul de tc
   pulse_duration = pulse_end - pulse_start
    # calcul de la distance (en cm) à partir de tc
    distance = pulse_duration * 17150
    # retour du résultat, la distance
    return (distance)
#Il faut prendre E=4, la sortie du capteur, l'entrée de l'arduino
```

Q30. À partir des fonctions cacul_distance(E) et impulsions(S), écrire la fonction mesure() qui retourne la valeur numérique correspondant à une mesure de position en cm dans une variable mes. Préciser le type de la variable mes.

```
def mesure():
    #envoie d'une impulsion
    impulsion(2)
    mes=calcul_distance(4)
    return mes
#mes est un nombre flottant (type float) tout comme distance dans la
fonction cacul_distance
```

Q31. Indiquer le champ qui joue le rôle de clé primaire pour chaque table de la base de données

```
Clefs primaires : élément souligné du schéma relationnel -attribut Mesure pour la table Sismique -attribut Id_LB pour la table LargeBande -attribut Id_CB pour la table Courte bande
```

Q32. Donner le résultat de la requête suivante : SELECT Date FROM CourteBande ORDER BY MCBx.

```
SELECT Date FROM CourteBande ORDER BY MCBx;
Date par ordre croissant des MCBx
18.02.2019_09H52
15.02.2019_04H02
16.02.2019_15H15
16.02.2019_22H47
```

Q33. Donner la requête SQL qui permet d'obtenir les valeurs de MCBz classées par ordre croissant suivant la date des évènements et dont les valeurs sont supérieures à 0,2. SELECT MCBz FROM CourteBande WHERE MCBz > 0.2 ORDER by Date ASC;

Q34. Donner la requête SQL qui permet d'afficher les champs MLBx, MLBy, MLBz lorsque la température est supérieure à -30 °C.

```
Select MLBx, MLBy, MLBz FROM Sismique JOIN LargeBande ON Mesure=Id_LB WHERE Température > -30;
```

Q35. Compléter le tableau du **DR5** en indiquant les parties de l'étude permettant de valider les exigences indiquées (validée, non validée, partiellement validée).

	Id=002	Id=003	Id=004	Id=005	Id=006	Id=007	Id=008
Partie I	Validée	Validée					
Partie II							
Partie III							
Partie IV			Partiellement validée (1)	Partiellement validée (1)	Validée		
Partie V						Validée	
Partie VI							Validée
Partie VII							

^{(1) :} partiellement validée car on n'a pas pris en compte la perturbation