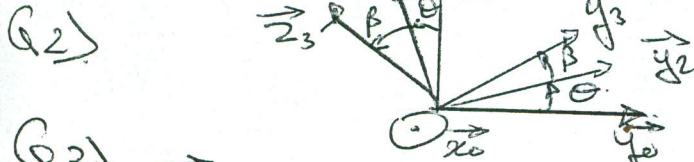


DM de SI Calcul vectoriel.

Exercice 1:

Q1) $\vec{OG}_3 = \vec{OE} + \vec{EF} + \vec{FG}_3 = y_{ch}(t) \vec{y}_0 - L \vec{z}_2 - h \vec{z}_3$



Q3)

- $\vec{y}_2 = \cos \theta \vec{y}_0 + \sin \theta \vec{z}_0$
- $\vec{y}_3 = \cos(\theta + \beta) \vec{y}_0 + \sin(\theta + \beta) \vec{z}_0$
- $\vec{y}_0 = \cos(\theta + \beta) \vec{y}_3 - \sin(\theta + \beta) \vec{z}_3$

Q4) $\vec{OG}_3 \cdot \vec{y}_0 = y_{ch}(t) + L \sin \theta + h \sin(\theta + \beta)$ (projection de \vec{OG}_3 sur \vec{y}_0).
 $\vec{OG}_3 \cdot \vec{z}_0 = -L \cos \theta - h \cos(\theta + \beta)$ (projection de \vec{OG}_3 sur \vec{z}_0).

Q5) $(L+h) \Delta \theta = \pm 20 \text{ cm} = 0,2 \quad \left| \Delta \theta = \frac{0,2}{L+h} = \frac{0,2}{0,3} = 0,67 \text{ rad} = 38^\circ \right.$

Q6) Le problème est plan, toutes les rotations sont suivant \vec{z}_0 . or $\vec{r}_{1/0} = \vec{0}$ car il s'agit d'une translation.
 d'où $\vec{r}_{3/0} = \vec{r}_{3/2} + \vec{r}_{2/0} = (\vec{\dot{\theta}} + \vec{\dot{\beta}}) \vec{z}_0$.

Q7) $\left. \frac{d\vec{z}_2}{dt} \right|_{B_0} = \left. \frac{d\vec{z}_2}{dt} \right|_{B_2} + \vec{r}_{2/0} \wedge \vec{z}_2 =$

• $\left. \frac{d\vec{y}_3}{dt} \right|_{B_0} = \left. \frac{d\vec{y}_3}{dt} \right|_{B_3} + \vec{r}_{3/0} \wedge \vec{y}_3 = (\vec{\dot{\theta}} + \vec{\dot{\beta}}) \vec{z}_0 \wedge \vec{y}_3 = (\vec{\dot{\theta}} + \vec{\dot{\beta}}) \vec{z}_3$

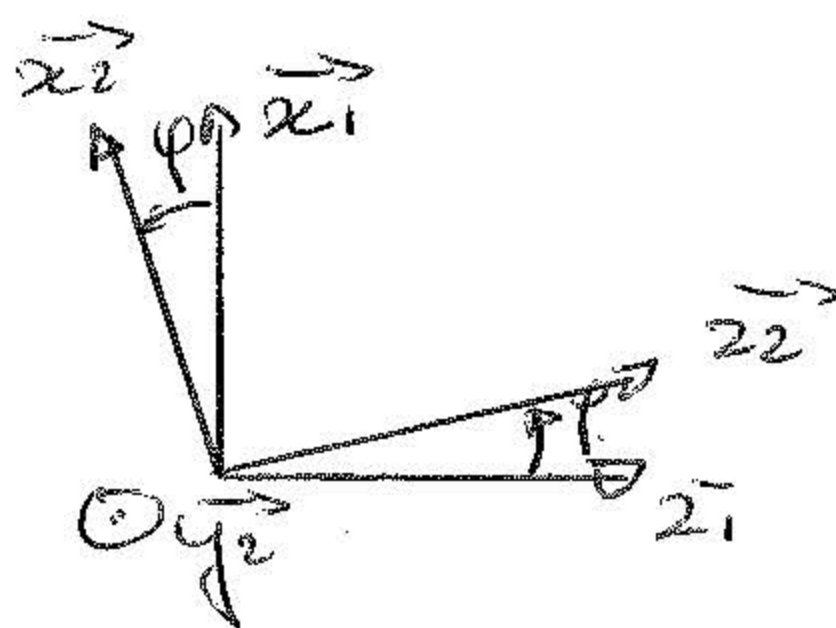
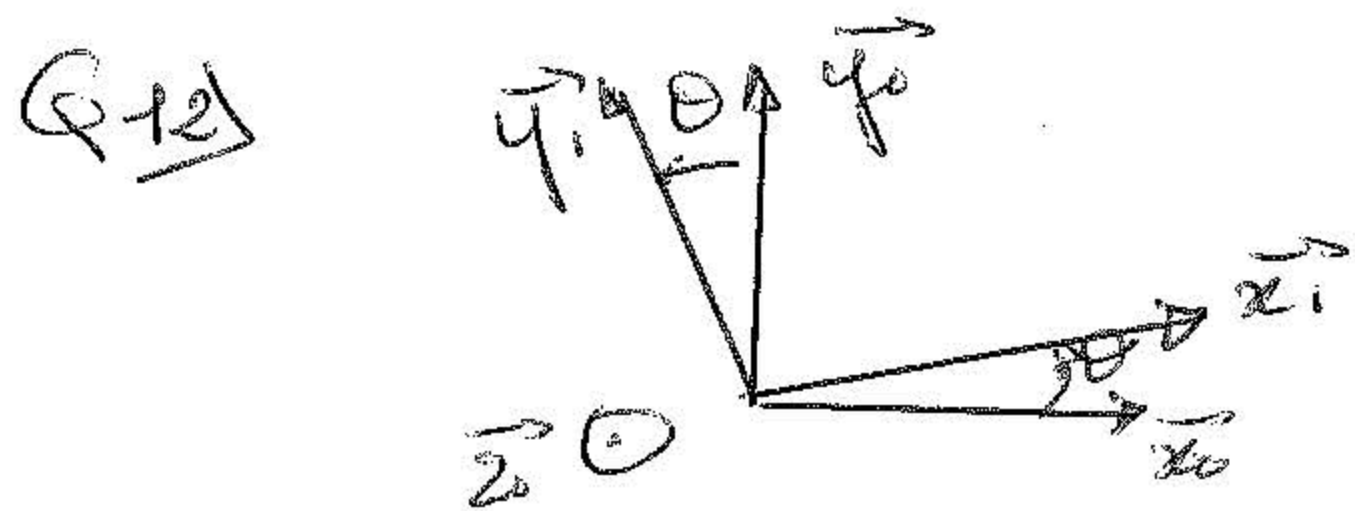
Q8) $\vec{V}(G_3/0) = \left. \frac{d\vec{OG}_3}{dt} \right|_{B_2} = \dot{y}_{ch}(t) \vec{y}_0 + L \vec{\dot{\theta}} \vec{y}_2 + h (\vec{\dot{\theta}} + \vec{\dot{\beta}}) \vec{y}_3$
 Rq: $\left. \frac{d\vec{z}_3}{dt} \right|_{B_0} = -(\vec{\dot{\theta}} + \vec{\dot{\beta}}) \vec{y}_3$

Q9) $\vec{\Gamma}_{3/0}(G_3) = \dot{y}_{ch}(t) \vec{y}_0 + L \vec{\ddot{\theta}} \vec{y}_2 + L \vec{\dot{\theta}}^2 \vec{z}_2 + h (\vec{\ddot{\theta}} + \vec{\ddot{\beta}}) \vec{y}_3 + h (\vec{\dot{\theta}} + \vec{\dot{\beta}})^2 \vec{z}_3$

Q10) $\vec{\Gamma}_{3/0}(G_3) = \dot{y}_{ch}(t) (\cos \theta \vec{y}_2 - \sin \theta \vec{z}_2) + L \vec{\ddot{\theta}} \vec{y}_2 + L \vec{\dot{\theta}}^2 \vec{z}_2 + h (\vec{\ddot{\theta}} + \vec{\ddot{\beta}}) (\cos \beta \vec{y}_2 + \sin \beta \vec{z}_2) + h (\vec{\dot{\theta}} + \vec{\dot{\beta}})^2 (\cos \beta \vec{z}_2 - \sin \beta \vec{y}_2)$

2. Centrifugeuse de Laboratoire.

Q11) $\vec{OB} = \vec{OA} + \vec{AB} = R\vec{x}_1 + L\vec{x}_2$



Q13) $\vec{z}_2 = \cos \varphi \vec{z}_1 + \sin \varphi \vec{x}_1$

Q14) $\vec{y}_0 = \cos \theta \vec{y}_1 + \sin \theta \vec{x}_1 = \cos \theta \vec{y}_2 + \sin \theta (\cos \varphi \vec{x}_2 + \sin \varphi \vec{z}_2)$

Q15) $\vec{OB} \cdot \vec{x}_1 = R + L(\vec{x}_2 \cdot \vec{x}_1) = R + L \cos \varphi$

Q16) $\vec{x}_2 \wedge \vec{x}_0 = -\sin \varphi \vec{y}_2$

Q17) $\vec{\omega}_{2/0} = \dot{\theta} \vec{z}_0$ $\vec{\omega}_{2/1} = \dot{\varphi} \vec{y}_2$
 $\vec{\omega}_{2/0} = \vec{\omega}_{2/1} + \vec{\omega}_{1/0} = \dot{\theta} \vec{z}_0 + \dot{\varphi} \vec{y}_2$

Q18) $\vec{V}_{B2/0} = R \dot{\theta} \vec{y}_1 + L \left. \frac{d\vec{x}_2}{dt} \right|_{B_0}$

$$\left. \frac{d\vec{x}_2}{dt} \right|_{B_0} = \left. \frac{d\vec{x}_2}{dt} \right|_{B_2} + (\dot{\theta} \vec{z}_1 + \dot{\varphi} \vec{y}_2) \wedge \vec{x}_2$$

$$= \dot{\theta} \cos \varphi \vec{y}_2 - \dot{\varphi} \vec{z}_2$$

$$\vec{V}_{B2/0} = R \dot{\theta} \vec{y}_1 + L(\dot{\theta} \cos \varphi \vec{y}_2 - \dot{\varphi} \vec{z}_2)$$

Q19) $\vec{\Gamma}_{B2/0} = \left. \frac{d\vec{V}_{B2/0}}{dt} \right|_{B_0}$

$$= R \ddot{\theta} \vec{y}_1 + R \dot{\theta} \left. \frac{d\vec{y}_1}{dt} \right|_{B_0} + L \ddot{\theta} \cos \varphi \vec{y}_2$$

$$- L \dot{\theta} \dot{\varphi} \sin \varphi \vec{y}_2 + L \dot{\theta} \cos \varphi \left. \frac{d\vec{y}_2}{dt} \right|_{B_0}$$

$$- L \ddot{\varphi} \vec{z}_2 - L \dot{\varphi} \left. \frac{d\vec{z}_2}{dt} \right|_{B_0}$$

Q19) Suite

$$* \frac{d\vec{y}_1}{dt} \Big|_{B_0} = \frac{d\vec{y}_1}{dt} \Big|_{B_1} + \vec{\Omega}_{1/0} \wedge \vec{y}_1 = -\vec{\Omega} \vec{x}_1$$

$$* \frac{d\vec{y}_2}{dt} \Big|_{B_0} = \frac{d\vec{y}_1}{dt} \Big|_{B_1} = -\vec{\Omega} \vec{x}_1$$

$$* \frac{d\vec{z}_2}{dt} \Big|_{B_0} = \frac{d\vec{z}_2}{dt} \Big|_{B_2} + (\dot{\varphi} \vec{y}_2 + \vec{\Omega} \vec{z}_1) \wedge \vec{z}_2$$

$$= \dot{\varphi} \vec{x}_2 + \vec{\Omega} \sin \varphi \vec{y}_2$$

$$\vec{\Gamma}_{B2/0} = \begin{pmatrix} -R\vec{\Omega}^2 \cos \varphi - L\vec{\Omega}^2 \cos^2 \varphi - L\dot{\varphi}^2 \\ (R\vec{\Omega}^2 + L\vec{\Omega}^2 \cos \varphi - L\dot{\varphi}^2 \sin \varphi - 2\dot{\varphi}\vec{\Omega} \sin \varphi) \vec{y}_2 \\ (-R\vec{\Omega}^2 \sin \varphi - L\vec{\Omega}^2 \cos \varphi \sin \varphi - L\dot{\varphi}^2) \vec{z}_2 \end{pmatrix}$$

Q20) $\vec{\Omega} = \omega$; $\vec{\Omega}'' = \vec{0}$; $\varphi = c^{ste} \Rightarrow \dot{\varphi} = 0$

$$\vec{\Gamma}_{B2/0} = \begin{pmatrix} -R\omega^2 \cos \varphi - L\omega^2 \cos^2 \varphi \\ 0 \\ (-R\omega^2 \sin \varphi - L\omega^2 \cos \varphi \sin \varphi) \vec{z}_2 \end{pmatrix}$$

$$\|\vec{\Gamma}_{B2/0}\| = R\omega^2 + L\omega^2 \cos \varphi$$

• $N = 200 \text{ tr/min} \xrightarrow{\text{A.N.}} \|\vec{\Gamma}_{B2/0}\| = \left(\frac{200 \times 2\pi}{60} \right)^2 [0,15 + 0,1 \cos 9]$

$$= 109,12 \text{ m/s}^2$$

• $N = 10000 \text{ tr/min}$
 $\hookrightarrow \varphi = 1^\circ$

$$\|\vec{\Gamma}_{B2/0}\| = \left(\frac{10000 \times 2\pi}{60} \right)^2 [0,15 + 0,1 \cos 1]$$

$$= 274,10^3 \text{ m/s}^2$$

$$= 279466$$

Exercice 3:

Q 21) $A_1: (R, 0, 0).$

$$A_2: \left(R \cos \frac{2\pi}{3}; R \sin \frac{2\pi}{3}; 0\right) = \left(-\frac{R}{2}; \frac{R\sqrt{3}}{2}; 0\right).$$

$$A_3: \left(R \cos \frac{4\pi}{3}; R \sin \frac{4\pi}{3}; 0\right) = \left(-\frac{R}{2}; -\frac{R\sqrt{3}}{2}; 0\right).$$

Q 22) $\vec{MB_1} = \vec{MO} + \vec{OA_1} + \vec{A_1B_1}$
 $= (-x\vec{x} - y\vec{y} - z\vec{z} + R\vec{x} + \lambda_1\vec{z})$
 $= (R-x)\vec{x} - y\vec{y} + (\lambda_1 - z)\vec{z}.$

Q 23) $\|\vec{MB_1}\| = L = \sqrt{(R-x)^2 + y^2 + (\lambda_1 - z)^2}$

On élève les 2 termes de l'équation au carré.

$$L^2 = (R-x)^2 + y^2 + (\lambda_1 - z)^2.$$

$$(\lambda_1 - z)^2 = L^2 - (R-x)^2 - y^2.$$

$$(\lambda_1 - z) = \sqrt{L^2 - (R-x)^2 - y^2}$$

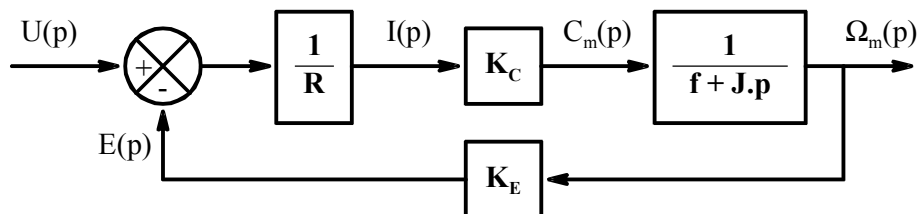
$$\lambda_1 = \sqrt{L^2 - (R-x)^2 - y^2} + z$$

1^{ère} partie : Modélisation du motoréducteur

1.1- Les conditions initiales étant nulles, donner la transformée de Laplace des équations sont:

$$U(p) = E(p) + R.I(p) \quad E(p) = K_E.\Omega_p(p) \quad C_p(p) = (f + J.p).\Omega_p(p) \quad C_p(p) = K_C.I(p)$$

On en déduit le schéma bloc modélisant le motoréducteur :



1.2- On en déduit l'expression de la fonction de transfert du motoréducteur : $H_m(p) = \frac{\Omega_p(p)}{U(p)}$:

$$H_m(p) = \frac{\frac{K_C}{R.f + R.J.p}}{1 + \frac{K_C.K_E}{R.f + R.J.p}} \quad \text{Soit après calcul :} \quad H_m(p) = \frac{\frac{K_C}{K_C.K_E + R.f}}{1 + \frac{R.J}{K_C.K_E + R.f} \cdot p}$$

1.3- D'où des éléments caractéristiques de cette fonction de transfert :

Le gain statique : $K_m = \frac{K_C}{K_C.K_E + R.f}$ et la constante de temps : $\tau = \frac{R.J}{K_C.K_E + R.f}$

1.4- La tangente à l'origine de la courbe expérimentale n'étant pas horizontale, la fonction de transfert du moteur est une fonction de transfert du premier ordre. de la forme : $H_m(p) = \frac{K_m}{1 + \tau.p}$

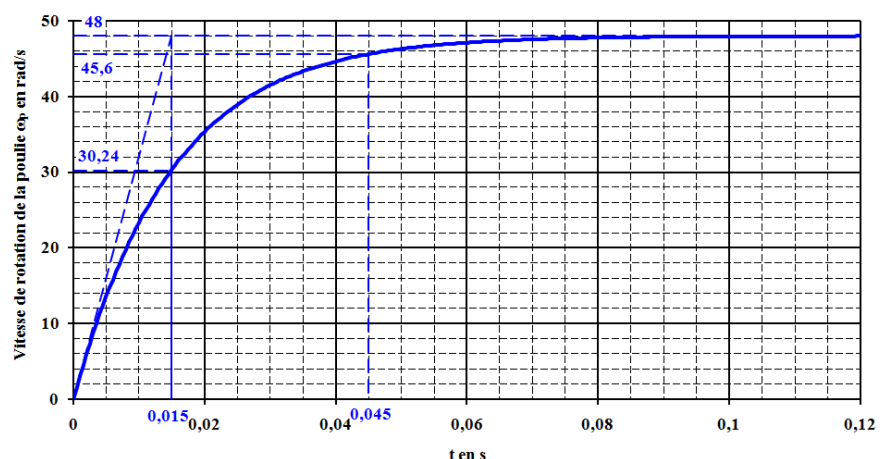
On relève sur cette courbe l'expérimentale :

☞ Une valeur finale de 48 rad.s^{-1} .

☞ La date à laquelle la courbe atteint 63% de la valeur finale ($30,24 \text{ rad.s}^{-1}$) : $t = \tau = 0,015 \text{ s}$

☞ La date à laquelle la courbe atteint 95% de la valeur finale ($45,6 \text{ rad.s}^{-1}$) : $t_{5\%} = 3.\tau = 0,045 \text{ s}$

☞ L'abscisse à laquelle la tangente à l'origine coupe l'horizontale correspondant à la valeur finale : $t = \tau = 0,015 \text{ s}$



Le premier relevé permet de déterminer le gain statique : $K_m = \frac{48}{24} = 2 \text{ rad.s}^{-1} \cdot \text{V}^{-1}$

Les trois autres relevés la même constante de temps : $\tau = 0,015 \text{ s}$

D'où l'expression de la fonction de transfert du moteur : $H_m(p) = \frac{2}{1 + 0,015.p}$

1.5- Ayant $K_m = \frac{K_C}{K_C \cdot K_E + R \cdot f}$

On en déduit : $f = \frac{K_C - K_m \cdot K_C \cdot K_E}{R \cdot K_m}$

D'où le coefficient de frottement visqueux :

$$f = \frac{0,4 - 0,4 \times 0,4 \times 2}{0,12 \times 2} = 0,333 \text{ N.m.s.rad}^{-1}$$

D'autre part ayant $\tau = \frac{RJ}{K_C \cdot K_E + R \cdot f}$

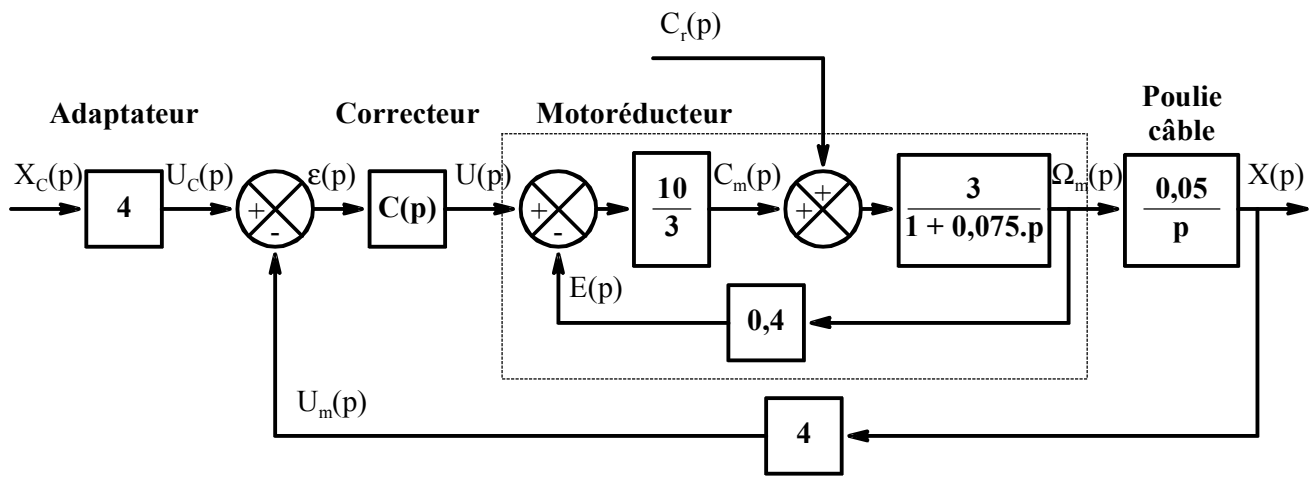
On en déduit : $J = \frac{\tau \cdot (K_C \cdot K_E + R \cdot f)}{R}$

D'où l'inertie des pièces en mouvement :

$$J = \frac{0,015 \cdot (0,4 \times 0,4 + 0,12 \times 0,333)}{0,12} = 2,5 \cdot 10^{-2} \text{ kg.m}^2$$

2^{ème} partie : Condition sur le gain du correcteur en fonction de la consigne.

Schéma bloc de l'asservissement :



2.1- Du schéma bloc on calcule la fonction de transfert du moteur pour une perturbation nulle :

$$H_m(p) = \frac{\Omega_p(p)}{U(p)} = \frac{\frac{10}{1 + 0,075 \cdot p}}{1 + \frac{4}{1 + 0,075 \cdot p}} = \frac{10}{5 + 0,075 \cdot p}$$

On en déduit la fonction de transfert de l'asservissement pour une perturbation nulle :

$$H_1(p) = \frac{X(p)}{X_c(p)} = 4 \cdot \frac{\frac{10 \cdot K_p \cdot 0,05}{5 \cdot p + 0,075 \cdot p^2}}{1 + \frac{10 \cdot K_p \cdot 0,05 \times 4}{5 \cdot p + 0,075 \cdot p^2}} = \frac{2 \cdot K_p}{2 \cdot K_p + 5 \cdot p + 0,075 \cdot p^2}$$

Soit sous sa forme canonique :

$$H_1(p) = \frac{1}{1 + \frac{2,5}{K_p} \cdot p + \frac{0,0375}{K_p} \cdot p^2}$$

2.2- Cette fonction de transfert est donc une fonction de transfert du second ordre avec :

☞ Un gain statique de :

$$K_1 = 1$$

☞ Une pulsation propre non amortie de :

$$\omega_0 = \sqrt{\frac{K_p}{0,0375}}$$

☞ Un facteur d'amortissement de :

$$m = \frac{1}{2} \cdot \sqrt{\frac{K_p}{0,0375}} \cdot \frac{2,5}{K_p} = \frac{1,25}{\sqrt{0,0375 \cdot K_p}}$$

2.3- Le gain de cette fonction de transfert étant de 1, l'erreur statique en réponse à un échelon de consigne est nulle. **Le critère de précision du cahier des charges est donc vérifié.**

2.4- Cette fonction de étant du second ordre il n'y aura pas de dépassement de la valeur finale en réponse à un échelon de consigne si le facteur d'amortissement est supérieur à 1. Soit $\frac{1,25}{\sqrt{0,0375 \cdot K_P}} > 1$

D'où la condition sur le gain du correcteur : $K_P \leq \frac{1,25^2}{0,0375}$ soit: $K_P \leq 41,6$

3^{ème} partie : Condition sur le gain du correcteur en fonction de la perturbation.

3.1- Etant donné l'équivalence des schémas blocs on en déduit :

$$F_1(p) = \frac{10}{3} \quad F_2(p) = 0,4 \cdot \frac{p}{0,05} = 8.p \quad \text{et :} \quad F_3(p) = 4.K_P$$

On en déduit également: $F_4(p) = F_1(p) \times [F_2(p) + F_3(p)] = \frac{10}{3} \cdot (8.p + 4.K_P)$

3.2- Du 2^{ème} schéma bloc équivalent on en déduit la fonction de transfert pour une consigne nulle :

$$H_2(p) = \frac{X(p)}{C_r(p)} = \frac{\frac{0,15}{p + 0,075.p^2}}{1 + \frac{0,15}{p + 0,075.p^2} \cdot \frac{10}{3} \cdot (8.p + 4.K_P)} = \frac{0,15}{p + 0,075.p^2 + 4.p + 2.K_P}$$

Soit sous sa forme canonique : $H_2(p) = \frac{\frac{0,075}{K_P}}{1 + \frac{2,5}{K_P} \cdot p + \frac{0,0375}{K_P} \cdot p^2}$

3.3- Cette fonction de transfert est donc une fonction de transfert du second ordre avec :

☞ Un gain statique de : $K_2 = \frac{0,075}{K_P}$

☞ Une pulsation propre non amortie de : $\omega_0 = \sqrt{\frac{K_P}{0,0375}}$

☞ Un facteur d'amortissement de : $m = \frac{1}{2} \cdot \sqrt{\frac{K_P}{0,0375}} \cdot \frac{2,5}{K_P} = \frac{1,25}{\sqrt{0,0375 \cdot K_P}}$

3.4- L'erreur de position induite par le couple résistant ΔX sera la valeur finale de $x(t)$ soit $x(\infty)$ pour une consigne nulle et un couple résistant constant de C_{r0} .

Or dans ce cas : $X(p) = C_{r0}(p) \cdot H_2(p)$ avec: $C_{r0}(p) = \frac{C_{r0}}{p}$

On en déduit donc que : $\Delta X = K_2 \cdot C_{r0}$ D'où: $\Delta X = \frac{0,075}{K_P} \cdot C_{r0}$

3.5- Le cahier des charges sur la précision sera respecté pour : $\Delta X \leq 2 \text{ mm} = 2 \cdot 10^{-3} \text{ m}$

Pour un couple résistant de 0,4 N.m on a donc : $\frac{0,075}{K_P} \times 0,4 \leq 2 \cdot 10^{-3}$ soit: $K_P \geq 15$

4^{ième} partie : Rapidité du système

4.1- On a vu dans les 2^{ième} et 3^{ième} parties que pour respecter le cahier des charges il faut un gain du correcteur tel que : $15 \leq K_P \leq 41$.

Or comme le facteur d'amortissement m de la fonction de transfert est supérieure à 1 (pour ne pas avoir de dépassement), plus le gain du correcteur est important plus le système est rapide.

D'où le choix d'un gain du correcteur K_P de 41, correspondant à $m \approx 1$.

4.2- La valeur du facteur d'amortissement étant de 1, l'abaque donne : $t_{5\%} \cdot \omega_0 \approx 4,5$

$$\text{Or : } \omega_0 = \sqrt{\frac{K_P}{0,0375}} \quad \text{Soit : } \omega_0 = \sqrt{\frac{41}{0,0375}} = 33,1 \text{ rad/s}$$

$$\text{D'où le temps de réponse à 5\% du système : } t_{5\%} = \frac{4,5}{\omega_0} = \frac{4,5}{33,1} = 0,14 \text{ s}$$

4.3- Au temps de réponse à 5% le chariot sera à 5% de sa valeur finale.

Or les tubes sont espacés de 12 cm = 120 mm, donc au temps de réponse à 5%, on est à :

$120 \times 0,05 = 6 \text{ mm}$ de la position désirée ce qui est supérieur à la précision attendue de 2 mm.

On ne peut donc pas effectuer un cliché des tubes avec un intervalle de temps correspondant au temps de réponse à 5% soit 0,14 s.

4.4- Si les tubes sont espacés de 24 cm = 0,24 m, comme le gain de l'adaptateur est de 4 V.m^{-1} , la tension de consigne sera de : $u_C = 0,24 \times 4 = 0,96 \text{ V}$.

D'autre part au début du déplacement la position étant nulle, la tension mesurée u_m est nulle. Donc au début du déplacement l'écart entre ces deux tensions est de $\varepsilon = 0,96 \text{ V}$.

Le gain du correcteur étant de $K_P = 41$ cela induit qu'il faut alimenter le moteur à courant continu avec une tension de : $u = 41 \times 0,96 = 39,4 \text{ V}$. Ce qui est impossible car la tension d'alimentation du moteur est limitée à 24 V. Il y aura donc une saturation au niveau de l'alimentation du moteur.

Cette saturation induit donc que le système n'est plus linéaire, et donc que le temps de réponse à 5% ne peut plus se calculer avec un système linéaire (SLCI) comme fait ci-dessus.

Donc avec des tubes espacés de 24 cm le temps de réponse à 5% sera donc plus long.