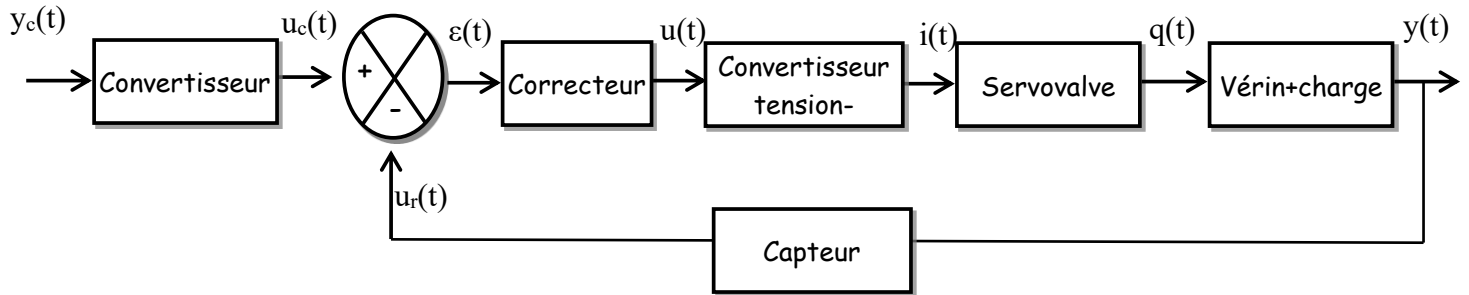


Partie I : Description fonctionnelle de la pendulation

Question 1 : Donner le schéma bloc fonctionnel permettant de décrire le dispositif d'asservissement de la position $y(t)$ de la tige de vérin à la position de consigne $y_c(t)$. Préciser les noms des composants de chaque bloc ainsi que les grandeurs physiques intermédiaires et leur unité.



$y_c(t), y(t)$ en mètre
 $u_c(t), u(t), u_r(t)$ en Volt
 $i(t)$ en ampères (A)
 $q(t)$ en m^3/s

Partie II : Modélisation du vérin et de sa charge

Question 2 : Passer les équations (1) à (6) dans le domaine de Laplace

On se place dans les conditions de Heaviside (conditions initiales nulles)

L'équation (1) donne : $R\alpha_2(p) = Y(p)$

L'équation (2) donne : $Q(p) = 2SV(p) + \frac{V_0}{b}p\Sigma(p)$

(3) devient : $F(p) = S\Sigma(p)$

(4) donne $Jp^2\alpha_2(p) = F(p)R - \mu\alpha_2(p)$

(5) et (6) deviennent : $V(p) = pY(p)$ et $\Gamma(p) = pV(p)$

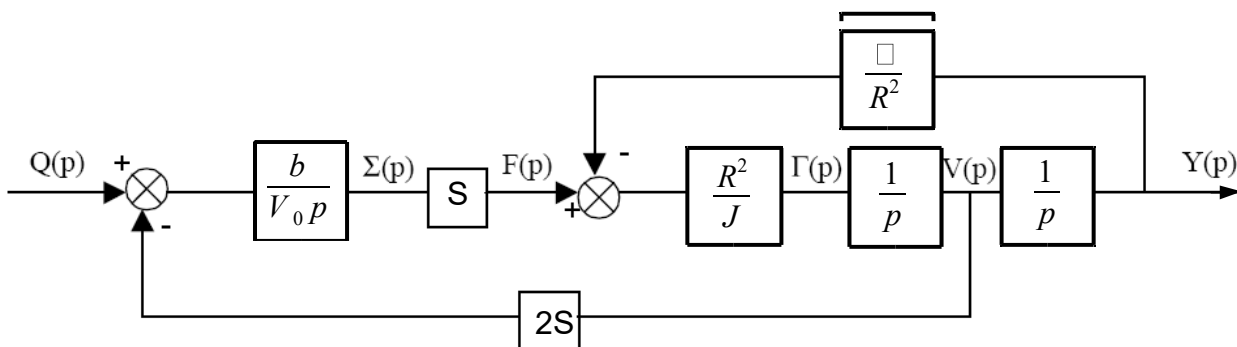
Question 3 : Montrer qu'à partir des équations précédentes, on peut écrire :

$$\Gamma(p) = \frac{R^2}{J} (F(p) - \frac{\mu}{R^2} Y(p))$$

D'après (1) on a : $\alpha_2(p) = \frac{Y(p)}{R}$ et en remplaçant dans (4) on obtient : $Jp^2 \frac{Y(p)}{R} = F(p)R - \mu \frac{Y(p)}{R}$

Or d'après (5) et (6) on a : $\Gamma(p) = p^2 Y(p)$ d'où : $\Gamma(p) = \frac{R^2}{J} (F(p) - \frac{\mu}{R^2} Y(p))$

Question 4 : Compléter le schéma bloc représentant les équations de comportement du vérin. Ce schéma admet $Q(p)$ comme entrée et $Y(p)$ comme sortie. Préciser la transmittance de chaque bloc ainsi que les signes des entrées des comparateurs.



Question 5 : Déterminer la fonction de transfert en boucle fermée : $H_2(p) = \frac{V(p)}{V_c(p)}$

On utilise la formule de Black
$$H_2 = \frac{KAG\delta}{1 + \frac{p^2}{\beta^2}} \frac{1}{1 + \frac{(1+\tau p)gKAG\delta}{1 + \frac{p^2}{\beta^2}}} = \frac{KAG\delta}{1 + \frac{p^2}{\beta^2} + (1+\tau p)gKAG\delta}$$

Question 6 : Mettre $H_2(p)$ sous la forme canonique d'un second ordre.

En développant, on obtient :
$$H_2(p) = \frac{KAG\delta}{1 + gKAG\delta + \tau gKAG\delta p + \frac{p^2}{\beta^2}} = \frac{KAG\delta}{1 + gKAG\delta} \cdot \frac{1}{1 + \frac{\tau gKAG\delta}{1 + gKAG\delta} p + \frac{p^2}{\beta^2(1 + gKAG\delta)}}$$

Question 7 : En déduire les expressions de K_2 gain de H_2 , z coefficient d'amortissement et ω_0 pulsation propre non amortie (préciser leur unité) en fonction de K, A, G, g, δ, τ et β .

On identifie à l'expression d'un second ordre :

Soit $K_2 = \frac{KAG\delta}{1 + gKAG\delta}$ sans unité

$$2 \frac{z}{\omega_0} = \frac{\tau gKAG\delta}{1 + gKAG\delta}$$

$$\omega_0^2 = \beta^2(1 + gKAG\delta)$$

Ainsi $\omega_0 = \beta \sqrt{1 + gKAG\delta}$ en rad/s

et $z = \frac{1}{2} \frac{\beta \tau gKAG\delta}{\sqrt{1 + gKAG\delta}}$ sans unité

Question 8 : Faire l'application numérique en exprimant les constantes en fonction de K et τ

On utilisera les valeurs suivantes : $A.G = \frac{1}{300} m^3 \cdot s^{-1} \cdot V^{-1}$; $g = 10 V \cdot m^{-1} \cdot s^{-1}$; $\delta = 28.1 m^{-2}$; $\beta = 77 rad \cdot s^{-1}$

$$z = 36.1 \frac{\tau K}{\sqrt{1 + 0.94K}}$$

$$K_2 = 0.094 \frac{K}{1 + 0.94K}$$

$$\omega_0 = 77 \sqrt{1 + 0.94K}$$

Question 9 : En utilisant l'abaque du temps de réponse réduit Tr ($Tr = t_{5\%} \cdot \omega_0$) en fonction de z et les expressions précédentes, en déduire les valeurs numériques de K et τ qui permettent d'obtenir un système performant.

Pour $z=0,7$, on obtient $Tr=3$ soit $\omega_0 = \frac{3}{t_{5\%}} = \frac{3}{0.017} = 177 rad/s$

On en déduit alors la valeur de K à partir de l'expression précédente :

$$K = 4,56$$

Avec l'expression de $z = 0.7$, on obtient $\tau = 0,0098s$

Question 10 : Exprimer l'écart $\varepsilon_p(p) = Y_c(p) - Y(p)$ en fonction de la consigne $Y_c(p)$, $H_2(p)$, h et p .

$$\varepsilon_p = Y_c - Y = Y_c - FTBF \cdot Y_c = Y_c \left(1 - h \frac{\frac{H_2}{p}}{1 + \frac{hH_2}{p}} \right)$$

$$\varepsilon_p = Y_c \left(\frac{1}{1 + \frac{hH_2}{p}} \right)$$

Question 11 : En déduire l'écart statique pour une entrée échelon de valeur $y_c(t) = y_0 u(t)$. Que peut-on en déduire sur la boucle d'asservissement en position ?

Pour une entrée en échelon on a $\varepsilon_p = \frac{y_0}{p} \cdot \frac{1}{1+FTBO(p)}$

$$\varepsilon_s = \lim_{t \rightarrow \infty} \varepsilon_p(t) = \lim_{p \rightarrow 0} p \varepsilon_p(p) = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{y_0}{1+FTBO(p)}$$

$$\text{Or } \lim_{p \rightarrow 0} FTBO(p) = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{a_0}{p(1+b_1p+b_2p^2)} = \infty$$

Donc $\varepsilon_s = 0$

La boucle d'asservissement en position est donc **précise**.

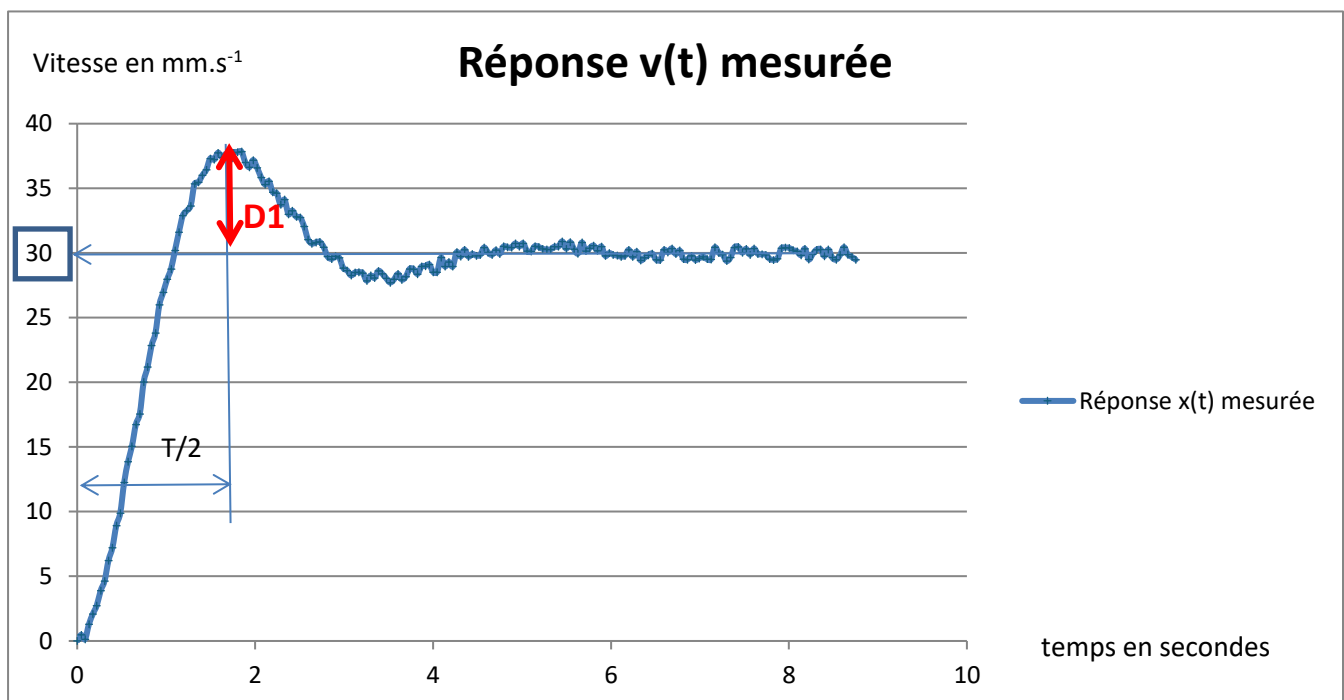
Question 12 : Expliquer en quoi cette réponse correspond à celle d'un système du deuxième ordre. Des oscillations apparaissent : cela ne peut être un premier ordre et la pente à l'origine étant nulle cela ne peut pas être un ordre supérieur à 2. C'est donc un second ordre.

Question 13 : Rappeler les formules du cours des premier dépassement relatif D_1 et de la pseudo période T .

$$D_1 = e^{-\frac{\pi\xi}{\sqrt{1-\xi^2}}}$$

$$T = \frac{2\pi}{\omega_0 \sqrt{1-\xi^2}}$$

Question 14 : A partir de relevés à faire apparaître sur la courbe, déterminer les 3 paramètres de cette fonction de transfert.



La valeur finale vaut 30 mm.s^{-1} donc le gain statique est égal à 1

Il y a des oscillations, donc le coefficient d'amortissement est inférieur à 1.

On relève la demi pseudo-période $T/2$ sur la courbe : 1,8 secondes donc $T=3,6$ s

On relève le premier dépassement sur la courbe $D_1 = \frac{38-30}{30} = 0,27$

$$D_1 = e^{-\frac{\pi\xi}{\sqrt{1-\xi^2}}}$$

donc $\xi = \frac{|\ln(D_1)|}{\sqrt{\pi^2 + \ln(D_1)^2}} = 0,38$

$$\text{Et la pseudo-pulsation vaut } \omega = \omega_0 \sqrt{1-\xi^2} = \frac{2\pi}{T} \text{ donc } \omega_0 = \frac{2\pi}{T\sqrt{1-\xi^2}} = 1,89 \text{ rad.s}^{-1}$$

Question 15 : Exprimer alors cette fonction de transfert sous forme littérale puis numérique.

$$H(p) = \frac{K}{1 + \frac{2\varepsilon}{\omega_0} p + \frac{p^2}{\omega_0^2}}$$

$$H(p) = \frac{1}{1 + 6 \cdot 10^{-3} p + 2,5 \cdot 10^{-5} p^2}$$