La pendulation

Afin de compenser les effets centrifuges et d'améliorer le confort des passagers, pour les trains à grande vitesse (TGV), il est nécessaire de contrôler l'inclinaison de la caisse de la voiture par rapport à la voie.

Cette inclinaison résulte de la superposition (figure 0.1) :

- du devers de voie (inclinaison α_v du bogie par rapport à la voie)
- de la pendulation (inclinaison α_2 de la caisse par rapport au bogie)

L'étude proposée concerne un banc d'essais de pendulation (développé par Gec Alstom) qui permet la maîtrise de l'asservissement en inclinaison de la caisse de la voiture par rapport au bogie.

La consigne de position angulaire à obtenir est calculée à partir d'informations provenant de capteurs (accéléromètres...) implantés sur les différentes voitures du train. La gestion de ces

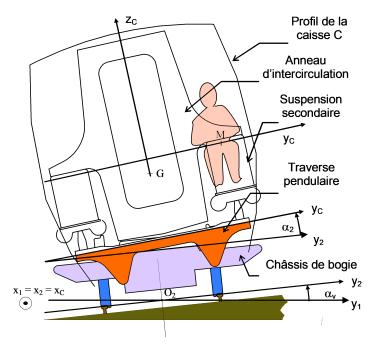


FIGURE 0.1 – Principe de la pendulation

informations n'est pas abordée dans l'étude proposée. Le modèle retenu correspond à l'étude préliminaire du système qui devra être réalisée sur un banc d'essai fixe.

le système de pendulation active proposée utilise des vérins hydrauliques double effet piloté par une servovalve pour incliner la caisse.

Description du banc d'essais

La figure 0.2 représente le schéma de principe retenu pour l'installation. La charge à déplacer est la caisse de la voiture pendulée qui est modélisée par un solide C mobile en rotation autour de l'axe par rapport au bogie fixé au banc d'essai. La servo-valve est un organe commandé par un courant d'intensité i(t) qui permet d'obtenir un débit volumique d'huile q(t) proportionnel au courant d'alimentation. Ce débit volumique q(t) alimente un vérin double effet qui permet de déplacer la caisse. Le vérin développe une force f(t) et produit un déplacement de la tige y(t) qui permet la mise en rotation de la caisse (C).

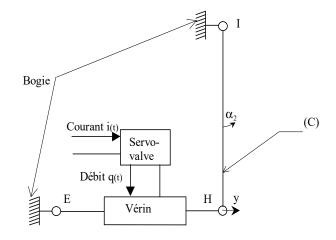


FIGURE 0.2 – Schéma de principe du banc d'essai

Un capteur de position permet de connaître la position y(t) de la tige du vérin par rapport au corps de vérin. Un correcteur permet d'élaborer une tension de commande u(t) qui, via un convertisseur tension-courant, génère le courant i(t) qui alimente la servo-valve.

Notation des transformées de Laplace

Notation	Désignation	Transformée de Laplace	
$u_c(t)$	Tension de consigne	$U_{c}(p)$	
i(t)	Courant de commande de la servo-valve	I(p)	
q(t)	Débit volumique sortant de la servo-valve	Q(p)	
$\delta_{p}(t) = p_{A}(t) - p_{B}(t)$	Pression utile dans le vérin	$\Delta_{\mathfrak{p}}(\mathfrak{p})$	
y(t)	Position de la tige du vérin	$\dot{Y}(p)$	
v(t)	Vitesse de sortie de la tige du vérin	V(p)	
$\gamma(t)$	Accélération de sortie de la tige du vérin	$\Gamma(\mathfrak{p})$	
$\alpha_2(t)$	Position angulaire de la caisse	$A_2(p)$	
f(t)	Force exercée par le vérin	F(p)	

Données

Domieco		
Notation	Désignation	Unité
V ₀	Volume initial dans la chambre A du vérin	m^3
R	Hauteur de la caisse	m
J	Moment d'inertie de la caisse par rapport à l'axe	kg m ²
S	Section du piston du vérin	m ²
b	Module de compressibilité de l'huile	Pa
μ	Coefficient de couple de rappel	N m rad ⁻¹

A. Modèle de connaissance

Le modèle de connaissance est décrit par les équations ci-dessous.

— Le fluide est considéré comme compressible. Le débit q(t) délivré par la servo-valve et entrant dans le vérin est relié à la pression utile $\delta_p(t)$ existant dans le vérin par l'équation :

$$q(t) = 2 \cdot S \cdot v(t) + \frac{V_0}{b} \cdot \frac{d \, \delta_p(t)}{dt}$$

— L'effort exercé par le vérin sur la caisse est noté f(t) et vaut :

$$f(t) = S \cdot \delta_{p}(t)$$

— L'étude dynamique de la caisse C permet d'écrire la relation :

$$J \cdot \frac{d^2 \alpha_2(t)}{dt^2} = f(t) \cdot R - \mu \cdot \alpha_2(t)$$

— Les déplacements sont de faibles amplitudes :

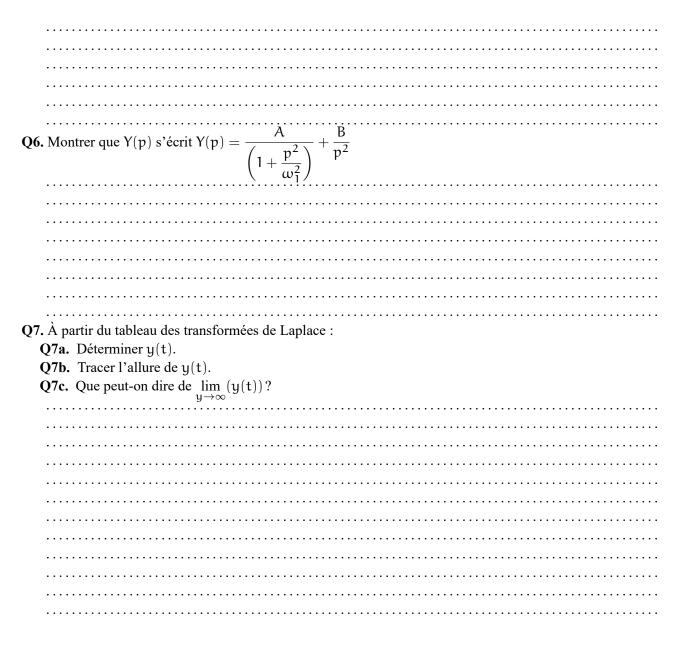
$$y(t) = R \cdot \alpha_2(t)$$

— La vitesse de déplacement de la tige v(t) est donnée par :

$$v(t) = \frac{dy(t)}{dt}$$

Q1.	Écrire les 5 équations du modèle de connaissance dans le domaine de Laplace.
	-
Q2.	Compléter le schéma-blocs
	$Q(\mathfrak{p})$ $\Delta_{\mathfrak{p}}(\mathfrak{p})$ $F(\mathfrak{p})$ $V(\mathfrak{p})$ $Y(\mathfrak{p})$
P	our la suite, on considère que le schéma-blocs est :
	$Q(\mathfrak{p}) \longleftrightarrow b \cdot R^2 \qquad Y(\mathfrak{p})$
	$\frac{V}{p \cdot V_0 \cdot (\mu + J \cdot p^2)}$
	$ \begin{array}{c} $
	$2 \cdot S \cdot p$
Ω3	Déterminer la fonction de transfert $H_y(p) = \frac{Y(p)}{Q(p)}$.
QJ.	Q(p).

Q4.	. Mettre $H_y(p)$ sous la forme $H_y(p) = \frac{K_y}{p \cdot \left(1 + \frac{p^2}{\omega_1^2}\right)}$. Déterminer K_y et ω_1 , préciser les unités.
	$p \cdot \left(1 + \frac{p}{2}\right)$
	ω_1^2
(In applique à l'entrée, un échelon de pression $a(t) = 0$. $\mathcal{L}(t)$
	On applique à l'entrée, un échelon de pression $q(t) = Q_0 \cdot \mathcal{H}(t)$.
Ų3.	Déterminer $Q(p)$ puis $Y(p)$.



Asservissement de position

On constate qu'il est nécessaire de stabiliser le système afin de le rendre fonctionnel, on propose donc un asservissement qui comporte une boucle de vitesse et une boucle de position (figure 0.3).

Les deux boucles sont corrigées par deux correcteurs proportionnels, un pour la boucle interne de vitesse $C_2(p) = K_p$ et l'autre sur le boucle de position $C_1(p) = K_p$. Un filtre dérivateur est placé sur la boucle de retour $(1 + \tau \cdot p)$.

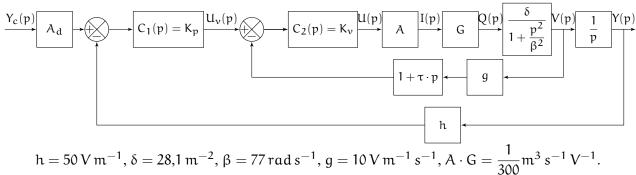


FIGURE 0.3 – Asservissement de vitesse et position

Boucle de vitesse

On s'intéresse à la correction de la boucle de vitesse entre $U_{\nu}(p)$ (consigne de vitesse en V) et $V(p)$ (vitesse en s^{-1}). Le schéma figure 0.3 montre que cette correction est réalisée par l'ensemble constitué d'un correcter proportionnel $C_2(p) = K_{\nu}$ et d'un terme $1 + \tau \cdot p$ placé en aval du capteur de vitesse. Q8. Reproduire le schéma-blocs limité à cette boucle. Préciser la chaîne directe et la chaîne de retour.
Q9. Déterminer la fonction de transfert : $H_{\nu}(p) = \frac{V(p)}{U_{\nu}(p)}$
$\mathfrak{u}_{\mathfrak{v}}(\mathfrak{p})$
Compte tenu des valeurs numériques et quelques arrondis, on obtient :
$H_{\nu}(n) = \frac{0.094 \cdot K_{\nu}}{1}$
$H_{\nu}(p) = \frac{0,094 \cdot K_{\nu}}{1 + 0,94 \cdot K_{\nu}} \frac{1}{1 + \frac{0,94 \cdot K_{\nu} \cdot \tau}{1 + 0,94 \cdot K_{\nu}} \cdot p + \frac{p^2}{(1 + 0,94 \cdot K_{\nu}) \cdot \beta^2}}$
Le comportement de la boucle de vitesse va dépendre du couple (K_{ν},τ) . On retrouve sur la figure 0.4 réponse temporelle de $\nu(t)$ pour une consigne de $u_{\nu}(t)=U_0\cdot\mathcal{H}(t)$ avec $U_0=10V$ et différentes valeu pour le couple (K_{ν},τ) . Q10. Déterminer pour chaque réponse temporelle, $T_{5\%}$: le temps de réponse à 5%, $D_{1\%}$: le premier dépassement relatif et la valeur finale.

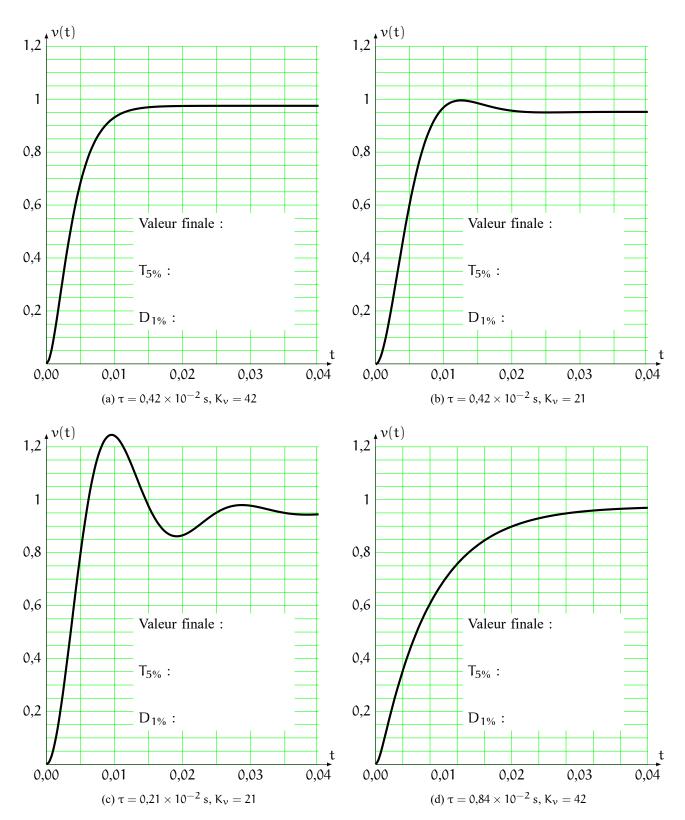


Figure 0.4 – Réponse temporelle de la boucle de vitesse pour une consigne de $u_{\nu}(t)=10\,V$ pour différentes valeurs de K_{ν} et τ .

On souhaite que cette boucle de vitesse soit la plus rapide possible et que le premier dépassement soit inférieur à 10%.

Q11. Proposer un réglage de τ et K_{ν} .					

Finalement, compte tenu du couple de valeurs choisis, la fonction de transfert $H_{\nu}(p)$ devient :
$H_{\nu}(\mathfrak{p}) = \frac{23250}{(\mathfrak{p} + 488)^2}$
$H_{\mathfrak{p}}(\mathfrak{p}) = \frac{(\mathfrak{p} + 488)^2}{(\mathfrak{p} + 488)^2}$
Le schéma-blocs de l'asservissement est représenté sur la figure 0.5.
$ \begin{array}{c c} Y_c(p) \\ \hline A_d \end{array} $ $ \begin{array}{c c} C_1(p) = K_p \\ \hline \end{array} $ $ \begin{array}{c c} U_v(p) \\ \hline \end{array} $ $ \begin{array}{c c} V(p) \\ \hline \end{array} $ $ \begin{array}{c c} 1 \\ p \end{array} $ $ \begin{array}{c c} Y(p) \\ \hline \end{array} $
Figure 0.5 – Asservissement de position
FIGURE 0.5 – Asservissement de position
Q12. Quelle doit être la valeur du gain d'adaptation de la consigne A _d pour que l'asservissement fonctionne correctement?
Q13. Modifier le schéma-blocs pour le mettre sous la forme suivante : $Y_c(p) \longrightarrow BO(p) \xrightarrow{Y(p)}$
Q14. Déterminer BO(p)
Y(p)
Q15. Déterminer la fonction de transfert en boucle fermée $H_p(p) = \frac{Y(p)}{Y_c(p)}$ en fonction de K_p et des valeurs
numériques.

 Afin d'éviter des oscillations qui pourraient être désagréable pour les passagers le réglage du correcteur de position est $K_p = 0.9$.

La fonction de transfert devient (avec quelques arrondis!):

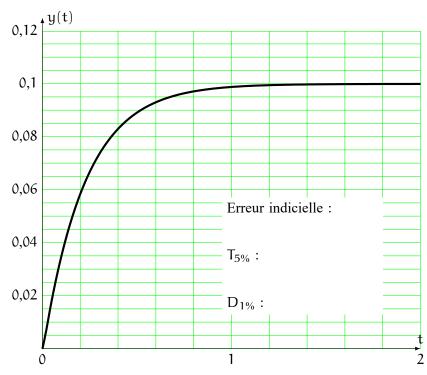
$$H_{p}(p) = \frac{1}{\left(\frac{p}{532} + 1\right) \cdot \left(\frac{p}{439} + 1\right) \cdot \left(\frac{p}{4.5} + 1\right)}$$

On sollicite avec un échelon unitaire $y(t) = Y_0 \cdot \mathcal{H}(t)$ avec $Y_0 = 0,1$ m.

Q16. Montrer que Y(p) s'écrit

	$Y(p) = \frac{A}{\frac{p}{532} + 1} + \frac{B}{\frac{p}{439} + 1} + \frac{C}{\frac{p}{4.5} + 1} + \frac{D}{p}$						
Q1	7. Déterminer y(t).						

Q18. À partir de la réponse temporelle ci-dessous, préciser, l'erreur indicielle, le temps de réponse.



Q19. Montrer que la fonction de transfert en boucle fermée obtenue peut être simplifiée par

$$H_{\mathfrak{ps}}(\mathfrak{p}) = \frac{1}{\frac{\mathfrak{p}}{4.5} + 1}$$

 	 •	 	
 	 •	 	
 	 •	 	
 	 • • • • • • • • • • • •	 	



Sujet page 1

Cor. 1 : Système de pendulation

Q1. Écrire les 5 équations du modèle de connaissance dans le domaine de Laplace.

$$Q(p) = 2 \cdot S \cdot V(p) + \frac{V_0}{b} \cdot p \cdot \Delta(p)$$

$$F(p) = S \cdot \Delta_p(p)$$

$$J \cdot p^2 \cdot A_2(p) = F(p) \cdot R - \mu \cdot A_2(p)$$

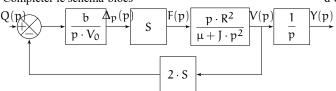
soit

$$\left(J\cdot p^2 + \mu\right)\cdot A_2(p) = F(p)\cdot R$$

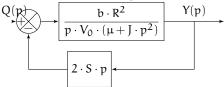
$$Y(p) = R \cdot A_2(p)$$

$$V(p) = p \cdot Y(p)$$

Q2. Compléter le schéma-blocs



Pour la suite, on considère que le schéma-blocs est :



Q3. Déterminer la fonction de transfert $H_y(p) = \frac{Y(p)}{O(p)}$

$$\begin{split} H_y(p) &= \frac{Y(p)}{Q(p)} = \frac{CD(p)}{1 + CD(p) \cdot CR(p)} \\ H_y(p) &= \frac{\frac{b \cdot R^2}{p \cdot V_0 \cdot (\mu + J \cdot p^2)}}{1 + \frac{b \cdot R^2 \cdot 2 \cdot S \cdot p}{p \cdot V_0 \cdot (\mu + J \cdot p^2)}} \\ H_y(p) &= \frac{b \cdot R^2}{p \cdot V_0 \cdot (\mu + J \cdot p^2) + 2 \cdot b \cdot R^2 \cdot S \cdot p} \\ H_y(p) &= \frac{b \cdot R^2}{p \cdot (V_0 \cdot \mu + 2 \cdot b \cdot R^2 \cdot S + V_0 \cdot J \cdot p^2)} \\ H_y(p) &= \frac{b \cdot R^2}{p \cdot (V_0 \cdot \mu + 2 \cdot b \cdot R^2 \cdot S + V_0 \cdot J \cdot p^2)} \\ H_y(p) &= \frac{b \cdot R^2}{p \cdot (1 + \frac{V_0 \cdot J}{V_0 \cdot \mu + 2 \cdot b \cdot R^2 \cdot S} \cdot p^2)} \end{split}$$

 $\textbf{Q4.} \ \text{Mettre} \ H_y(p) \ \text{sous la forme} \ H_y(p) = \frac{K_y}{p \cdot \left(1 + \frac{p^2}{\omega_1^2}\right)}. \ \text{D\'e-et}$ terminer K_y et ω_1 , préciser les unités.

 $H_{y}(p) = \frac{\frac{b \cdot R^{2}}{V_{0} \cdot \mu + 2 \cdot b \cdot R^{2} \cdot S}}{p \cdot \left(1 + \frac{V_{0} \cdot J}{V_{0} \cdot \mu + 2 \cdot b \cdot R^{2} \cdot S} \cdot p^{2}\right)}$

On pose

$$\begin{split} K_y &= \frac{b \cdot R^2}{V_0 \cdot \mu + 2 \cdot b \cdot R^2 \cdot S} \\ \omega_1 &= \sqrt{\frac{V_0 \cdot \mu + 2 \cdot b \cdot R^2 \cdot S}{V_0 \cdot J}} \end{split}$$

avec K_u en m⁻² s. et ω_1 en s⁻¹.

On applique à l'entrée, un échelon de pression $q(t) = Q_0 \cdot \mathcal{H}(t).$

Q5. Déterminer Q(p) puis Y(p).

$$Q(p) = \frac{Q_0}{p}$$

d'où

$$Y(p) = \frac{K_y}{p \cdot \left(1 + \frac{p^2}{\omega_1^2}\right)} \cdot \frac{Q_0}{p}$$

Q6. Montrer que Y(p) s'écrit Y(p) = $\frac{A}{\left(1 + \frac{p^2}{\omega_1^2}\right)} + \frac{B}{p^2}$

$$Y(p) = \frac{A}{\left(1 + \frac{p^2}{\omega_1^2}\right)} + \frac{B}{p^2} = \frac{A \cdot p^2 + B \cdot \left(1 + \frac{p^2}{\omega_1^2}\right)}{p^2 \cdot \left(1 + \frac{p^2}{\omega_1^2}\right)}$$

$$Y(p) == \frac{A \cdot p^2 + B + \frac{B}{\omega_1^2} \cdot p^2}{p^2 \cdot \left(1 + \frac{p^2}{\omega_1^2}\right)} = \frac{K_y}{p \cdot \left(1 + \frac{p^2}{\omega_1^2}\right)} \cdot \frac{Q_0}{p}$$

On déduit :

$$B = K_y \cdot Q_0$$

$$A = -\frac{B}{\omega_1^2} = -\frac{K_y \cdot Q_0}{\omega_1^2}$$

Q7. À partir du tableau des transformées de Laplace :

Q7a. Déterminer y(t).

On lit sur le tableau:

$$\frac{B}{p^2} \xrightarrow{L^{-1}} B \cdot t \cdot \mathcal{H}(t)$$

 $\frac{\omega}{p^2 - \omega^2} \xrightarrow{L^{-1}} \sin(\omega \cdot t) \cdot \mathcal{H}(t)$

12

$$\begin{split} \frac{A}{\left(1 + \frac{p^2}{\omega_1^2}\right)} &= -\frac{K_y \cdot Q_0}{\omega_1^2} \cdot \frac{1}{\left(1 + \frac{p^2}{\omega_1^2}\right)} \\ \frac{A}{\left(1 + \frac{p^2}{\omega_1^2}\right)} &= -\frac{K_y \cdot Q_0}{(\omega_1^2 + p^2)} \end{split}$$

d'où

$$\frac{A}{\left(1+\frac{p^2}{\omega_1^2}\right)} \xrightarrow{L^{-1}} \frac{K_y \cdot Q_0}{\omega_1} \cdot \sin{(\omega_1 \cdot t)} \cdot \mathcal{H}(t)$$

finalement

$$y(t) = \left(B \cdot t - \frac{K_y \cdot Q_0}{\omega_1} \cdot \sin(\omega_1 \cdot t)\right) \mathcal{H}(t)$$

Q7b. Tracer l'allure de y(t).

La réponse temporelle est la superposition d'un sinus et d'une rampe.



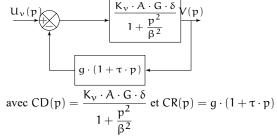
Q7c. Que peut-on dire de $\lim_{y\to\infty} (y(t))$?

La réponse temporelle oscille autour d'une droite. Elle n'a pas de limite finie pour une entrée constante.

Asservissement de position

Boucle de vitesse

Q8. Reproduire le schéma-blocs limité à cette boucle. Préciser la chaîne directe et la chaîne de retour.



Q9. Déterminer la fonction de transfert : $H_{\nu}(p) = \frac{V(p)}{U_{\nu}(p)}$

On applique la formule de Black

$$\begin{split} H_{\nu}(p) &= \frac{V(p)}{U_{\nu}(p)} = \frac{CD(p)}{1 + CD(p) \cdot CR(p)} \\ &= \frac{\frac{K_{\nu} \cdot A \cdot G \cdot \delta}{1 + \frac{p^2}{\beta^2}}}{1 + \frac{K_{\nu} \cdot A \cdot G \cdot \delta}{1 + \frac{p^2}{\beta^2}} \cdot g \cdot (1 + \tau \cdot p)} \end{split}$$

$$\begin{split} H_{\nu}(p) &= \frac{K_{\nu} \cdot A \cdot G \cdot \delta}{1 + \frac{p^2}{\beta^2} + K_{\nu} \cdot A \cdot G \cdot \delta \cdot g \cdot (1 + \tau \cdot p)} \\ H_{\nu}(p) &= \frac{K_{\nu} \cdot A \cdot G \cdot \delta}{1 + K_{\nu} \cdot A \cdot G \cdot \delta \cdot g + K_{\nu} \cdot A \cdot G \cdot \delta \cdot g \cdot \tau \cdot p + \frac{p^2}{\beta^2}} \\ H_{\nu}(p) &= \frac{\frac{K_{\nu} \cdot A \cdot G \cdot \delta}{1 + K_{\nu} \cdot A \cdot G \cdot \delta \cdot g}}{1 + \frac{K_{\nu} \cdot A \cdot G \cdot \delta \cdot g \cdot \tau}{1 + K_{\nu} \cdot A \cdot G \cdot \delta \cdot g} \cdot p + \frac{p^2}{(1 + K_{\nu} \cdot A \cdot G \cdot \delta \cdot g) \cdot \beta^2} \end{split}$$

Compte tenu des valeurs numériques et quelques arrondis, on obtient :

$$H_{\nu}(p) = \frac{0.094 \cdot K_{\nu}}{1 + 0.94 \cdot K_{\nu}} \frac{1}{1 + \frac{0.94 \cdot K_{\nu} \cdot \tau}{1 + 0.94 \cdot K_{\nu}} \cdot p + \frac{p^2}{(1 + 0.94 \cdot K_{\nu}) \cdot \beta^2}}$$

Q10. Déterminer pour chaque réponse temporelle, $T_{5\%}$: le temps de réponse à 5%, $D_{1\%}$: le premier dépassement relatif et la valeur finale.

Voir la figure ?? page ??.

On souhaite que cette boucle de vitesse soit la plus rapide possible et que le premier dépassement soit inférieur à 10%.

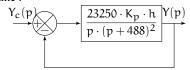
Q11. Proposer un réglage de τ et K_{ν} .

La solution qui semble la meilleure parmi tous ces essais est $[\tau = 0.42 \times 10^{-2} \text{ s}, K_v = 21 \text{ (figure ??)}.$

Q12. Quelle doit être la valeur du gain d'adaptation de la consigne A_d pour que l'asservissement fonctionne correctement?

Il faut $A_d = h$

Q13. Modifier le schéma-blocs pour le mettre sous la forme suivante :



Q14. Déterminer BO(p)

$$BO(p) = \frac{23250 \cdot K_p \cdot h}{p \cdot (p + 488)^2}$$

Q15. Déterminer la fonction de transfert en boucle fermée $H_p(p) = \frac{Y(p)}{Y_c(p)}$

$$\begin{split} H_p(p) &= \frac{BO(p)}{1 + BO(p)} = \frac{\frac{23250 \cdot K_p \cdot h}{p \cdot (p + 488)^2}}{1 + \frac{23250 \cdot K_p \cdot h}{p \cdot (p + 488)^2}} \\ H_p(p) &= \frac{23250 \cdot K_p \cdot h}{p \cdot (p + 488)^2 + 23250 \cdot K_p \cdot h} \\ H_p(p) &= \frac{23250 \cdot K_p \cdot h}{p^3 + 976 \cdot p^2 + 488^2 \cdot p + 23250 \cdot K_p \cdot h} \\ H_p(p) &= \frac{1}{\frac{p^3}{23250 \cdot K_p \cdot h} + \frac{976 \cdot p^2}{23250 \cdot K_p \cdot h} + \frac{488^2 \cdot p}{23250 \cdot K_p \cdot h} + 1} \end{split}$$

$$K_p = 0.9.$$

La fonction de transfert devient (avec quelques arrondis!):

$$H_{p}(p) = \frac{1}{\left(\frac{p}{532} + 1\right) \cdot \left(\frac{p}{439} + 1\right) \cdot \left(\frac{p}{4.5} + 1\right)}$$

On sollicite avec un échelon unitaire $y(t) = Y_0 \cdot \mathcal{H}(t)$ avec $Y_0 = 0,1$ m.

Q16. Montrer que Y(p) s'écrit

$$Y(p) = \frac{A}{\frac{p}{532} + 1} + \frac{B}{\frac{p}{439} + 1} + \frac{C}{\frac{p}{4.5} + 1} + \frac{D}{p}$$
$$Y(p) = \frac{Y_0}{\left(\frac{p}{532} + 1\right) \cdot \left(\frac{p}{439} + 1\right) \cdot \left(\frac{p}{4.5} + 1\right) \cdot p}$$

On multiplie de chaque coté de l'égalité par $\left(\frac{p}{532}+1\right)$ puis on prend p=-532.

on obtient

$$A = \frac{Y_0}{\left(\frac{-532}{439} + 1\right) \cdot \left(\frac{-532}{4.5} + 1\right) \cdot (-532)}$$
$$A = -\frac{1317}{17399060} \cdot Y_0 \approx -0.757 \times 10^{-4} \cdot Y_0$$

de même pour B et C.

$$B = \frac{1596}{11826221} \cdot Y_0 \approx 0,135 \times 10^{-3} \cdot Y_0$$

$$C = -0,22643 \cdot Y_0$$

et

$$D = 1$$

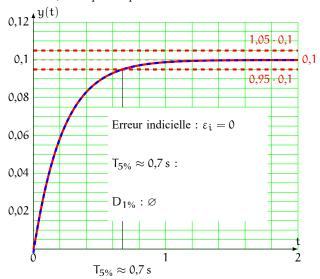
Q17. Déterminer y(t).

À partir du tableau des transformées

$$\begin{split} y(t) &= Y_0 \cdot \Big(1 - \frac{1317}{32705} \cdot e^{-532 \cdot t} + \frac{1596}{26939} \cdot e^{-439 \cdot t} \\ &\qquad \qquad - \frac{934192}{916795} \cdot e^{-4,5 \cdot t} \Big) \cdot \mathfrak{H}(t) \end{split}$$

$$\begin{split} y(t) \approx Y_0 \cdot \left(1 - 0.040 \cdot e^{-532 \cdot t} + 0.059 \cdot e^{-439 \cdot t} \right. \\ \left. - 1.02 \cdot e^{-4.5 \cdot t} \right) \cdot \mathcal{H}(t) \end{split}$$

Q18. À partir de la réponse temporelle ci-dessous, préciser, l'erreur indicielle, le temps de réponse.



Q19. Montrer que la fonction de transfert en boucle fermée obtenue peut être simplifiée par

$$H_{ps}(p) = \frac{1}{\frac{p}{4.5} + 1}$$

Les deux exponentielles $\cdot e^{-532 \cdot t}$ et $e^{-439 \cdot t}$ sont très rapidement nulles.

La réponse temporelle est alors peu différente de

$$y(t) \approx Y_0 \cdot \left(1 - 1.02 \cdot e^{-4.5 \cdot t}\right) \cdot \mathcal{H}(t)$$

La courbe correspondante est tracée sur le graphe ci-dessus. La fonction de transfert simplifiée s'écrit donc :

$$H_{ps}(p) = \frac{1}{\frac{p}{45} + 1}$$