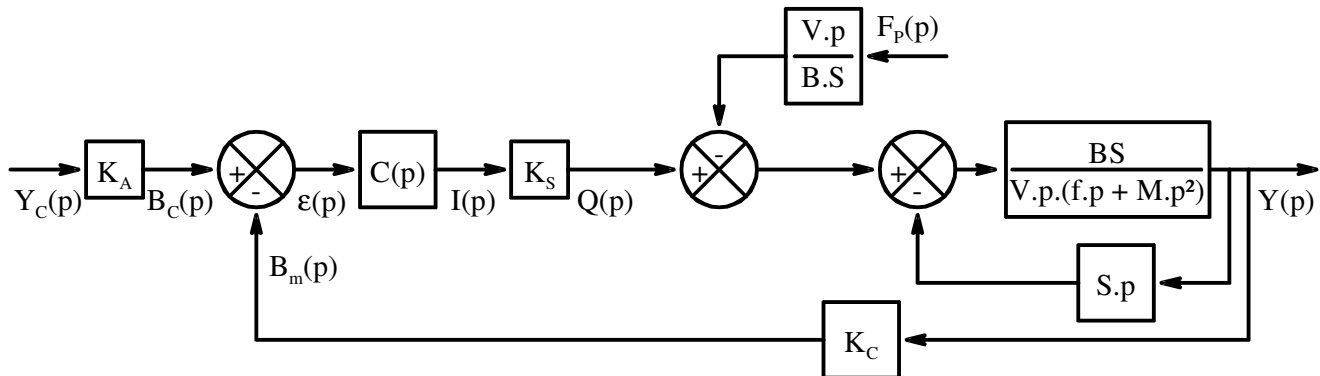


TD* : Suspension de camion - Corrigé

1- Modélisation

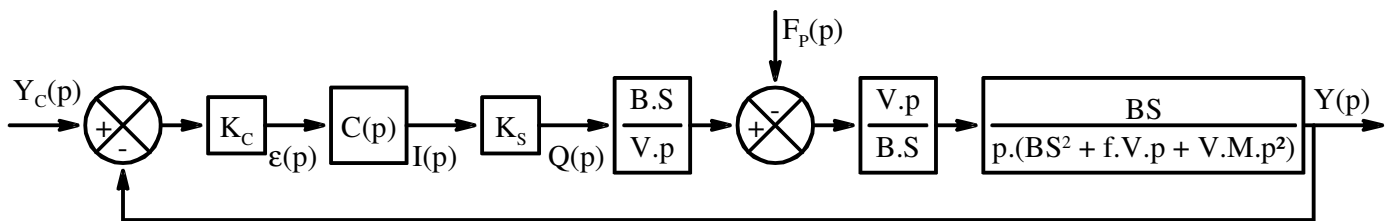
En passant la $F(p)$ à gauche de la boucle du « Coussin » on obtient ce schéma bloc équivalent



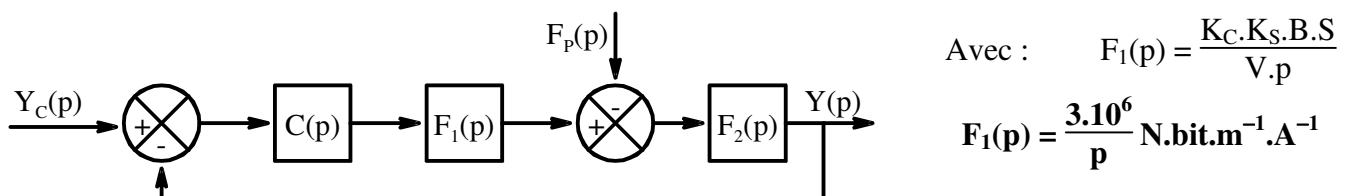
L'asservissement ayant un fonctionnement normal : $K_A = K_C$. D'autre part par la relation de Black

$$\text{on obtient la fonction de transfert du coussin : } H_C(p) = \frac{\frac{B.S}{V.p.(f.p + M.p^2)}}{1 + \frac{B.S^2}{V.(f.p + M.p^2)}} = \frac{B.S}{p.(B.S^2 + V.f.p + V.M.p^2)}$$

Donc, en repassant le bloc $\frac{V.p}{B.S}$ sur la chaîne directe on obtient ce nouveau schéma bloc équivalent.



D'où finalement le schéma bloc équivalent :



$$\text{Avec : } F_1(p) = \frac{K_C.K_S.B.S}{V.p}$$

$$F_1(p) = \frac{3.10^6}{p} \text{ N.bit.m}^{-1}.\text{A}^{-1}$$

$$\text{Et : } F_2(p) = \frac{\frac{V}{B.S^2}}{1 + \frac{V.f}{B.S^2.p} + \frac{V.M}{B.S^2.p^2}}$$

$$\text{Soit : } F_2(p) = \frac{4.10^{-6}}{1 + 0,1.p + 0,04.p^2} \text{ m.N}^{-1}$$

D'où la FTBO non corrigée :

$$H_{\text{BONC}}(p) = \frac{12}{p.(1 + 0,1.p + 0,04.p^2)} \text{ bit.A}^{-1}$$

La FTBO est de classe 1 avec son intégrateur placé en amont de la perturbation. Donc les critères de précision seront respectés ($\epsilon_{st} = 0$ et $\epsilon_{it} \leq 0,03 \text{ m}$ pour $V_0 = 0,03 \text{ m.s}^{-1}$) à la condition cependant que : $\frac{0,03}{K_{BO}} \leq 0,03$ où K_{BO} est le gain de la FTBO Corrigé. $\Leftrightarrow K_{BO} \geq 1$

Donc il n'est pas nécessaire d'utiliser un correcteur avec un intégrateur : PI ou PID.

Un correcteur proportionnel, à avance de phase ou à retard de phase peuvent donc convenir à la condition que celui-ci puisse vérifier simultanément les critères de rapidité : $\omega_{dB} \geq 1 \text{ rad.s}^{-1}$ et de stabilité $M_G \geq 10 \text{ dB}$ et $M_\phi \geq 45^\circ$ avec $12.K \geq 1$ où K est le gain du correcteur en A.bit^{-1} .

2- Etude avec un correcteur proportionnel

La FTBO non corrigée est le produit d'un intégrateur et une fonction de transfert de pulsation propre : $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{0,04}} = 5 \text{ rad.s}^{-1}$ et de facteur d'amortissement : $\xi = \frac{5}{2} \cdot 0,1 = 0,25$.

Le gain de la FTBO non corrigée à $\omega = 1 \text{ rad.s}^{-1}$ est donc de :

$$G_{\text{dBBONC}}(1) = 20 \cdot \log 12 - 10 \cdot \log \left(\left(1 - \left(\frac{1}{5} \right)^2 \right)^2 + 4 \times 0,25^2 \cdot \left(\frac{1}{5} \right)^2 \right) = 21,9 \text{ dB}$$

Pour respecter le critère de rapidité ($\omega_{\text{dB}} \geq 1 \text{ rad.s}^{-1}$), il est donc nécessaire que le gain du correcteur proportionnel soit tel que : $20 \cdot \log K \geq -21,9 \text{ dB} \Leftrightarrow K \geq 10^{-21,9/20} = 0,080 \text{ A.bit}^{-1}$.

D'autre part on a vu dans la première partie que pour respecter les critères de précision il fallait que : $12 \cdot K \geq 1 \Leftrightarrow K \geq \frac{1}{12} = 0,0833 \text{ A.bit}^{-1}$.

Donc pour respecter les critères de précision et de rapidité il faut que : $K \geq \frac{1}{12} \text{ A.bit}^{-1}$

Avec un correcteur proportionnel $C(p) = \frac{1}{12} = 0,084 \text{ A.bit}^{-1}$ le gain de la FTBO corrigée s'écrit :

$$G_{\text{dBBO}}(\omega) = -20 \cdot \log \omega - 10 \cdot \log \left(\left(1 - \left(\frac{\omega}{5} \right)^2 \right)^2 + 4 \times 0,25^2 \cdot \left(\frac{\omega}{5} \right)^2 \right) \quad \text{On obtient donc : } \omega_{\text{dB}} = 1,04 \text{ rad.s}^{-1}$$

$$\text{D'où la marge de phase : } M_{\phi} = 180^{\circ} - 90^{\circ} - \arctan \left(\frac{2 \times 0,25 \times 5 \times 1,04}{5^2 - 1,04^2} \right) = 83,8^{\circ} \geq 45^{\circ}$$

Le critère de marge de phase est donc respecté

Avec un correcteur proportionnel $C(p) = \frac{1}{12}$ la pulsation pour laquelle la phase de la FTBO est de -180° est : $\omega_{-180^{\circ}} = \omega_0 = 5 \text{ rad.s}^{-1}$. Pulsation à laquelle le gain de la FTBO s'écrit :

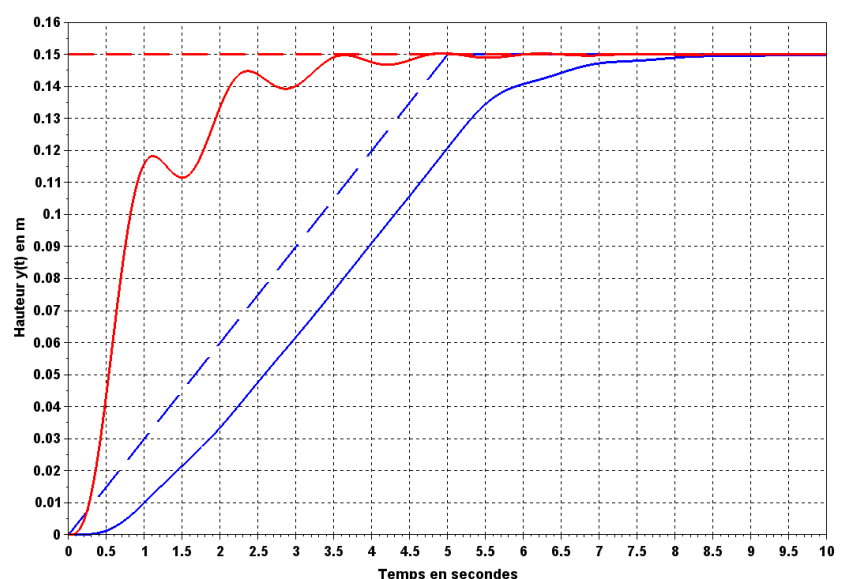
$$G_{\text{dBBO}}(\omega) = -20 \cdot \log \omega - 20 \cdot \log(2 \times 0,25) = -8,0 \text{ dB}. \quad \text{D'où la marge de gain : } M_G = 8,0 \text{ dB} < 10 \text{ dB}$$

Le critère de marge de gain n'est donc pas respecté

La simulation de la réponse du système (sans perturbation) à un échelon de consigne $y_c(t) = 0,15 \text{ m}$ ou à une rampe de pente $0,03 \text{ m.s}^{-1}$ nous donne les courbes ci-contre.

On a bien ce qui était attendu :

- ☞ Une erreur statique nulle.
- ☞ Une erreur de trainage de $0,03 \text{ m}$.
- ☞ Pas de dépassement de la valeur finale car la marge de phase est proche de 90° .
- ☞ Un temps de réponse de $3,25 \text{ s}$ proche de : $t_e = \frac{3}{\omega_{\text{dB}}} = \frac{3}{1} = 3 \text{ s}$



- ☞ Une réponse à un échelon de consigne qui progresse avec des oscillations, ce qui est caractéristique d'une marge de gain trop faible

3- Etude avec un correcteur à retard de phase

Etant donné pour la FTBO non corrigée, la pulsation propre du second ordre : $\omega_0 = 5 \text{ rad.s}^{-1}$ et son facteur d'amortissement $\xi = 0,25$. La pulsation et le facteur de résonance sont :

$$\omega_r = \omega_0 \cdot \sqrt{1 - 2\xi^2} = 4,68 \text{ rad.s}^{-1} \quad Q_{\text{rdB}} = -20 \cdot \log(2\xi \cdot \sqrt{1 - \xi^2}) = 6,30 \text{ dB}$$

Pour compenser le facteur de résonance on choisit donc un facteur du correcteur à retard de phase de manière à ce qu'il ait un gain diminué de Q_{rdB} à la pulsation où sa phase est minimale. On a donc :

$$10 \cdot \log b = -Q_{\text{rdB}} \Rightarrow b = 10^{-Q_{\text{rdB}}/10} = 0,234 \quad \text{et :} \quad \tau = \frac{1}{\omega_r \cdot \sqrt{b}} = 0,442 \text{ s}$$

D'autre part son gain est choisi de façon à ce que : $\omega_{\text{dB}} = 1 \text{ rad.s}^{-1}$. On a donc :

$$20 \cdot \log K + 10 \cdot \log(1 + (\tau \cdot b)^2) - 10 \cdot \log(1 + \tau^2) + 20 \cdot \log 12 - 10 \cdot \log \left(\left(1 - \left(\frac{1}{\omega_0} \right)^2 \right)^2 + 4 \times \xi^2 \cdot \left(\frac{1}{\omega_0} \right)^2 \right) = 0$$

$$\text{On obtient donc :} \quad 20 \cdot \log K = -21,16 \text{ dB} \quad K = 10^{-21,16/20} = 0,087 \text{ A.bit}^{-1}$$

$$\text{Le correcteur chois à donc une fonction de transfert :} \quad C(p) = \frac{0,087 \cdot (1 + 0,103 \cdot p)}{1 + 0,442 \cdot p}$$

Ce correcteur est dimensionné de pour avoir : $\omega_{\text{dB}} = 1 \text{ rad.s}^{-1} \geq 1 \text{ rad.s}^{-1}$.

Le critère de rapidité est donc respecté

A la pulsation $\omega_{\text{dB}} = 1 \text{ rad.s}^{-1}$, la phase de la FTBO corrigée est de :

$$\varphi_{\text{BO}}(\omega_{\text{dB}}) = -90^\circ - \arctan\left(\frac{2 \cdot \xi \cdot \omega_0 \times 1}{\omega_0^2 - 1^2}\right) + \arctan(0,103 \times 1) - \arctan(0,442 \times 1) = -114^\circ$$

$$\text{D'où la marge de phase :} \quad M_\varphi = 180^\circ - 114^\circ = 66^\circ \geq 45^\circ$$

Le critère de marge de phase est donc respecté

La pulsation ω_{-180° à laquelle la phase de la FTBO est de -180° est telle que :

$$-180^\circ = -90^\circ - \arctan\left(\frac{2 \cdot \xi \cdot \omega_0 \cdot \omega_{-180^\circ}}{\omega_0^2 - \omega_{-180^\circ}^2}\right) + \arctan(0,103 \cdot \omega_{-180^\circ}) - \arctan(0,442 \cdot \omega_{-180^\circ})$$

On a par résolution numérique : $\omega_{-180^\circ} = 4,11 \text{ rad.s}^{-1}$ A cette pulsation le gain est de :

$$20 \cdot \log\left(\frac{12 \times 0,087}{4,11}\right) + 10 \cdot \log\left(\frac{1 + (0,103 \times 4,11)^2}{1 + (0,442 \times 4,11)^2}\right) - 10 \cdot \log\left(\left(1 - \left(\frac{4,11}{\omega_0}\right)^2\right)^2 + 4 \times \xi^2 \cdot \left(\frac{4,11}{\omega_0}\right)^2\right) = -11,9 \text{ dB}$$

$$\text{D'où la marge de gain :} \quad M_G = -G_{\text{dbBO}}(\omega_{-180^\circ}) = +11,9 \text{ dB} \geq 10 \text{ dB}$$

Le critère de marge de gain est donc respecté

Le gain du correcteur étant de $0,087 \text{ A.bit}^{-1}$, le gain de la FTBO corrigé est de $12 \times 0,087 = 1,044$

D'autre part la FTBO est de classe 1 avec son intégrateur en amont de la perturbation. Donc l'erreur statique (avec perturbation) est nulle et l'erreur de trainage avec une rampe de pente $0,03 \text{ m.s}^{-1}$ (avec perturbation) est de :

$$\epsilon_{\text{tt}} = \frac{0,03}{1,04} = 0,029 \text{ m} \leq 0,03 \text{ m}$$

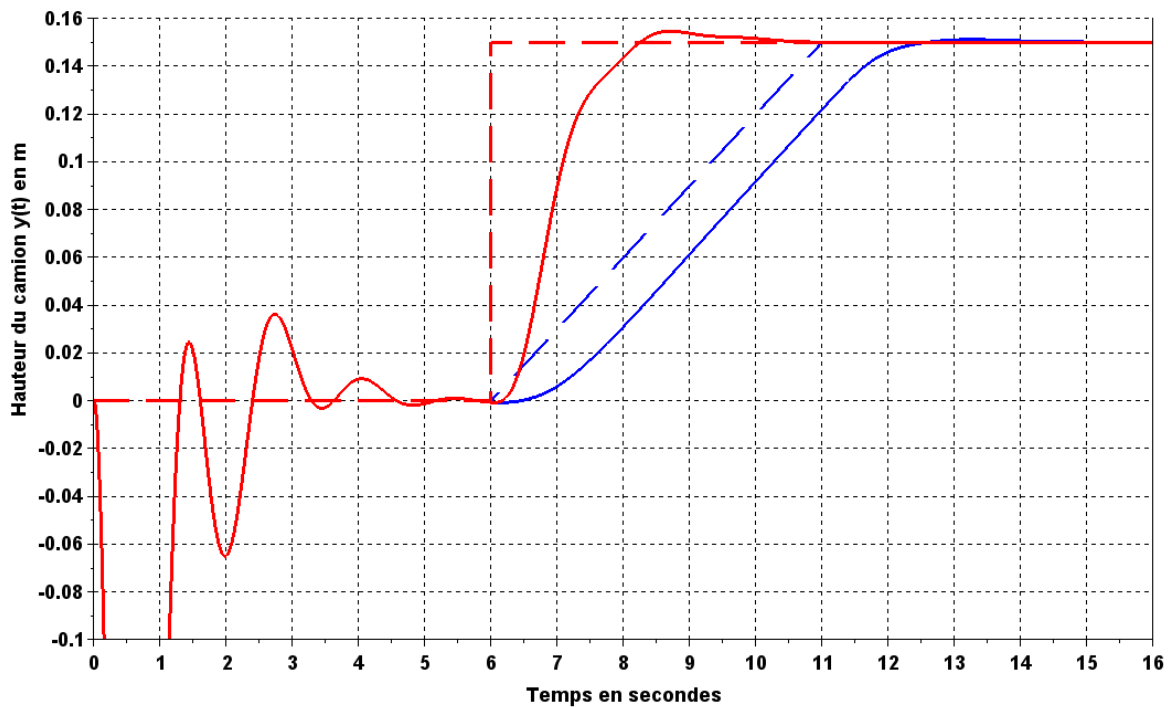
Les critères de précision sont donc respectés

On donne page 4 : ☞ La simulation de la réponse du système avec une perturbation de $f_p(t) = 100 \text{ KN}$ ($100 \text{ KN} \Leftrightarrow 10 \text{ tonnes}$) dès la date $t = 0 \text{ s}$ puis à la date $t = 6 \text{ s}$ un échelon de consigne $y_C(t) = 0,15 \text{ m}$ puis une rampe de pente $0,03 \text{ m.s}^{-1}$.

☞ Le diagramme de Bode de la FTBO corrigée

Réponse temporelle

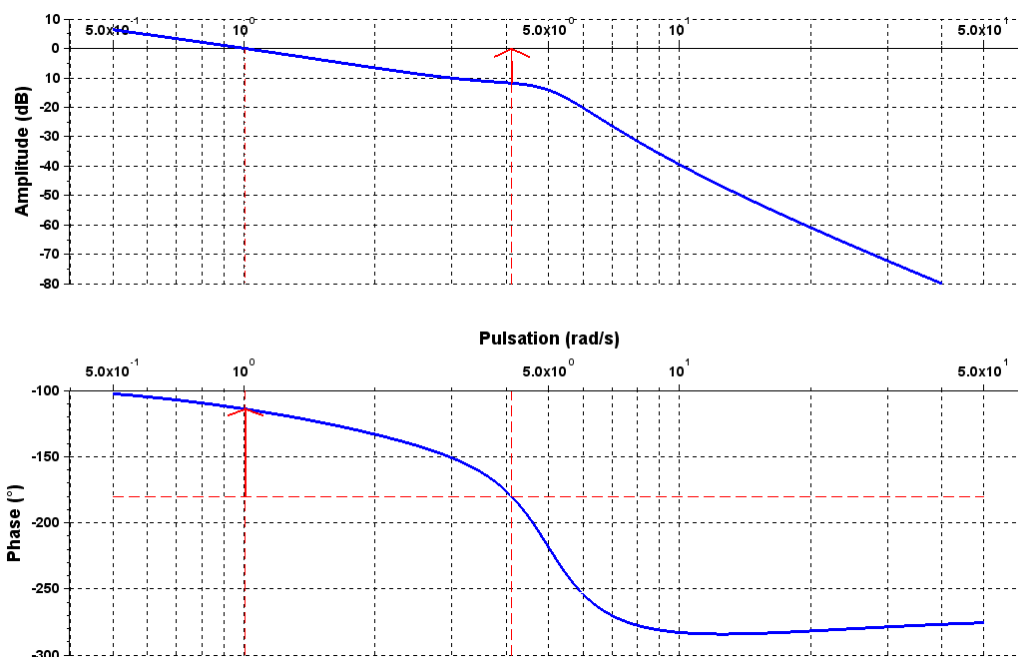
Remarque : L'apparition de la perturbation à la date $t = 0$ s correspond au camion que l'on pose brutalement sur le sol alors que la pression dans les coussins est nulle.



On a bien ce qui était attendu :

- ☞ Une erreur statique nulle.
- ☞ Une erreur de trainage de 0,029 m.
- ☞ Un dépassement de la valeur finale d'environ 3% car la marge de phase est proche de 66°
- ☞ Un temps d'établissement de 2,7 s (1^{ier} maximum) proche de : $t_e = \frac{3}{\omega_{0dB}} = \frac{3}{1} = 3$ s ce qui donne un temps de réponse à 5 % d'environ : $t_{5\%} = 2$ s
- ☞ Une progression de la réponse à un échelon plus régulière car la marge de gain a été augmentée.

Diagramme de Bode de la FTBO corrigée



Marge de phase : $M_\phi \approx 66^\circ$

Marge de gain : $M_G \approx 12$ dB