

Micromanipulateur.

$$\textcircled{1} H_1(p) = \frac{1}{J \cdot p}$$

$$H_2(p) = \frac{1}{p}$$

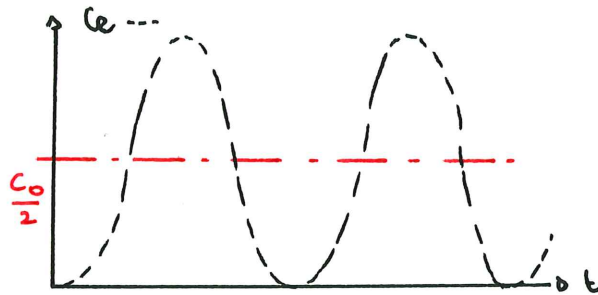
$$H_3(p) = K_{c0}$$

$$\textcircled{2} \text{ Je calcule d'abord: } H_e(p) = \frac{C_e(p)}{C_m(p)} = \frac{\frac{1}{J \cdot p} \cdot \frac{1}{p} \cdot K_{c0}}{1 + \frac{1}{J \cdot p} \cdot \frac{1}{p} \cdot K_{c0}} = \frac{K_{c0}}{K_{c0} + J \cdot p^2}$$

$$\text{Donc } H_{BF}(p) = \frac{\frac{K_{c0}}{K_{c0} + J \cdot p^2}}{1 + \frac{K_{c0}}{K_{c0} + J \cdot p^2}} = \frac{K_{c0}}{K_{c0} + J \cdot p^2 + K_{c0}}$$

$$\text{D'où } H_{BF}(p) = \frac{1/2}{1 + \frac{J}{2 \cdot K_{c0}} \cdot p^2}$$

Pour une entrée en échelon d'amplitude c_0 , la réponse sera la suivante :



|| L'erreur est ici de 50% donc largement trop importante (il faudrait une erreur nulle).

|| Il y a des dépassements de 100% \gg 15% (demandés).

$$\textcircled{3} \text{ Je calcule: } H_{BO}(p) = 1 \cdot \frac{H_1'(p) \cdot H_2(p) \cdot H_3(p)}{1 + H_1'(p) \cdot H_2(p) \cdot H_3(p)}$$

$$\text{Avec } H_1'(p) = \frac{\frac{1}{J \cdot p}}{1 + \frac{1}{J \cdot p} \cdot B} = \frac{1}{B + J \cdot p}$$

$$\text{On obtient donc (après calculs): } H_{BO}(p) = \frac{1}{1 + \frac{B}{K_{c0}} \cdot p + \frac{J}{K_{c0}} \cdot p^2}$$

On obtient la forme demandée si le dénominateur a une racine double donc si:

$$\Delta = 0 = \frac{B^2}{K_{CO}^2} - 4 \cdot \frac{J}{K_{CO}}$$

Il faut donc $B = 2 \cdot \sqrt{J \cdot K_{CO}}$

Dans ce cas, la racine est $p = \frac{-\frac{B}{K_{CO}}}{2 \cdot J / K_{CO}} = -\frac{B}{2 \cdot J} = -\frac{2 \cdot \sqrt{J \cdot K_{CO}}}{2 \cdot J}$

donc $|p| = \sqrt{\frac{K_{CO}}{J}}$

On a donc : $H_{BO}(p) = \frac{1}{[1 + Z \cdot p]^2}$ avec $Z = \sqrt{\frac{J}{K_{CO}}}$

④ La FTBO est de classe 1 donc le système sera précis pour une entrée en échelon: l'erreur statique sera bien nulle comme le demande le cahier des charges.

⑤ Il faut une FTBF d'ordre 2 (et donc une FTBO d'ordre 2).
On peut donc choisir : $T_i = Z$.

⑥ Avec $T_i = Z$, on aura : $FTBO(p) = \frac{K_i}{Z \cdot p \cdot (1 + Z \cdot p)}$
et donc $FTBF(p) = \frac{K_i}{K_i + Z \cdot p + Z^2 \cdot p^2}$
 $= \frac{1}{1 + \frac{Z}{K_i} \cdot p + \frac{Z^2}{K_i} \cdot p^2}$

On aura donc $K_{BF} = 1$
 $\omega_{0BF} = \frac{\sqrt{K_i}}{Z}$
 $\zeta_{0BF} = \frac{1}{2} \frac{\sqrt{K_i}}{Z} \cdot \frac{Z}{K_i} = \frac{1}{2 \cdot \sqrt{K_i}}$

CRITÈRE: Plage de gain > 10 dB - Ici $\eta_{\text{gain}} = +\infty$ peu importe K_i
" : " " phase > 70° - Il faut $20 \cdot \log(K_i) < -9$ dB
et donc $K_i < 0,35$
(sans unité)

CRITÈRE: Déphasement $\leq 15^\circ$ - Cela implique que $\zeta_{0BF} > 0,52$
 et que $\text{Marge de phase} > 52^\circ$
 ces conditions sont déjà remplies si la
 marge de phase $> 70^\circ$.

CRITÈRE: $t_{rs5\%} \leq 0,5 \text{ s}$ - Il faut donc $\frac{t_{réduit}}{\omega_{0BF}} < 0,5 \text{ s}$.

Pour $K_i \approx 0,35$, on a : $\zeta_{0BF} \approx 0,85$ ce qui implique donc
 $t_{réduit} \approx 3,5$

Et $\omega_{0BF} = \frac{\sqrt{K_i}}{Z}$

→ Pour trouver Z , je relève sur les réponses fréquentielles
 en boucle fermée pour $K_i = 0,4$

$\omega_{0BF} \approx 20 \text{ rad/s}$

donc $Z = \frac{\sqrt{K_i}}{\omega_{0BF}} \approx 0,032 \text{ s}$

On a donc $\omega_{0BF} \approx 18,5 \text{ rad/s}$ pour $K_i = 0,35$.

Donc $t_{rs5\%} \approx 0,19 \text{ s}$ pour $K_i = 0,35$ (on a bien $t_{rs5\%} < 0,5 \text{ s}$).

CONCLUSION: La valeur $K_i = 0,35$ permet bien de vérifier tous les
 critères (la précision est respectée compte-tenu de la classe de C_p).

7

K _i = 0,35	
Critère	Valeur
Marges de stabilité	$\pi_{\text{gain}} = +\infty$ $\pi_{\text{phase}} = 70^\circ$
Dépassement	$\approx 2\%$
Tr5%	0,19 s
Erreur statique en réponse à un échelon	0%

