

NOM :

CORRIGE

Asservissement de position

1.

$$GdB(\omega) = 20 \log \frac{K}{\omega \sqrt{\left(1 - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}\right)^2 + \left(\frac{2\xi\omega}{\omega_0}\right)^2}}$$

$$\varphi(\omega) = -90^\circ - \arctan \left(\frac{\frac{2\xi\omega}{\omega_0}}{1 - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}} \right)$$

Asymptotes pour $\omega \ll 10 \text{ rad.s}^{-1}$:

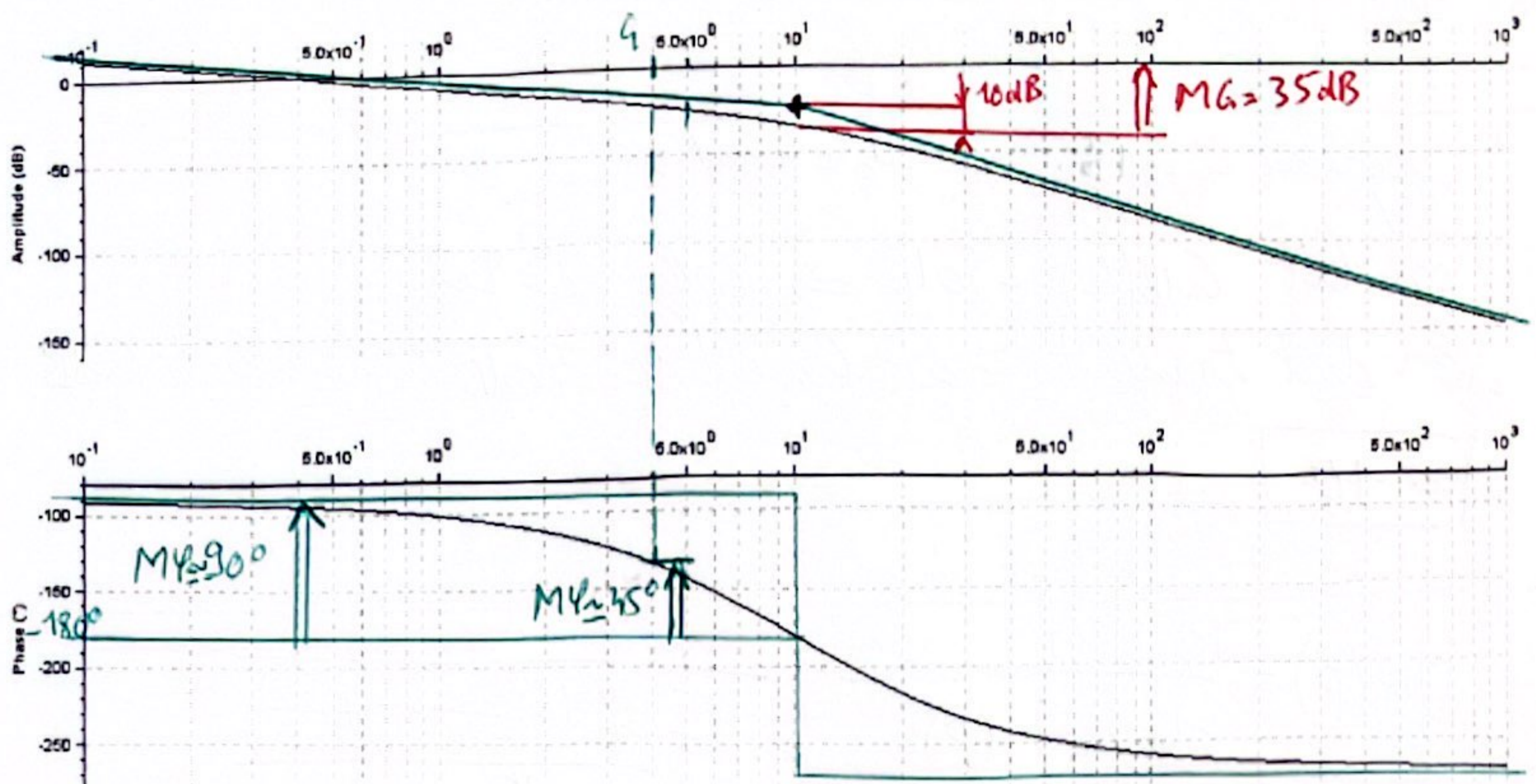
$$GdB(\omega) = 20 \log K - 20 \log \omega$$

$$\varphi(\omega) = -90^\circ$$

Asymptotes pour $\omega \gg 10 \text{ rad.s}^{-1}$:

$$GdB(\omega) = 20 \log(K\omega_0^2) - 60 \log \omega$$

$$\varphi(\omega) = -270^\circ$$



Cassures :

en $(10 \text{ rad.s}^{-1}, -20 \text{ dB})$ pour GdB

en $(10 \text{ rad.s}^{-1}, (-90^\circ \rightarrow -180^\circ))$ pour φ

Identifications des paramètres canoniques :

ω_0 est la pulsation de cassure

$$20 \log \left(\frac{K}{\omega_0} \right) \text{ est l'ordonnée de la cassure en dB} \Rightarrow 20 \log \left(\frac{K}{\omega_0} \right) = 25 \text{ dB}$$

$$\Rightarrow \frac{K}{10} = 10^{-1,25}$$

l'écart à l'asymptote en ω_0 est $20 \log \frac{1}{25} = -10 \Rightarrow \frac{1}{25} = 10^{-0,5}$

$$K = 10^{-0,25} \approx 0,56$$

$$\xi = \frac{\sqrt{10}}{2} = 1,58$$

$$\omega_0 = 10 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$$

2.

Critère du revers : Un système stable en boucle ouverte est stable en boucle fermée si le lieu de Bode de sa FTBO est tel que :

$$G_{dB}(\omega_{-180^\circ}) < 0 \text{ dB avec } \varphi(\omega_{-180^\circ}) = -180^\circ$$

$$\text{ou } \varphi(\omega_{0 \text{ dB}}) > -180^\circ \text{ avec } G_{dB}(\omega_{0 \text{ dB}}) = 0 \text{ dB}$$

$$MG = 35 \text{ dB}$$

$$M_\varphi = 90^\circ$$

3. Coupure à -135° à $\omega_c = 4 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$

$$\text{on lit } G_{dB}(4) = -20 \text{ dB} \Rightarrow 20 \log K_c = 20$$

on doit translater verticalement de $+20 \text{ dB}$ la courbe de G_{dB}

$$K_c = 10$$

4.

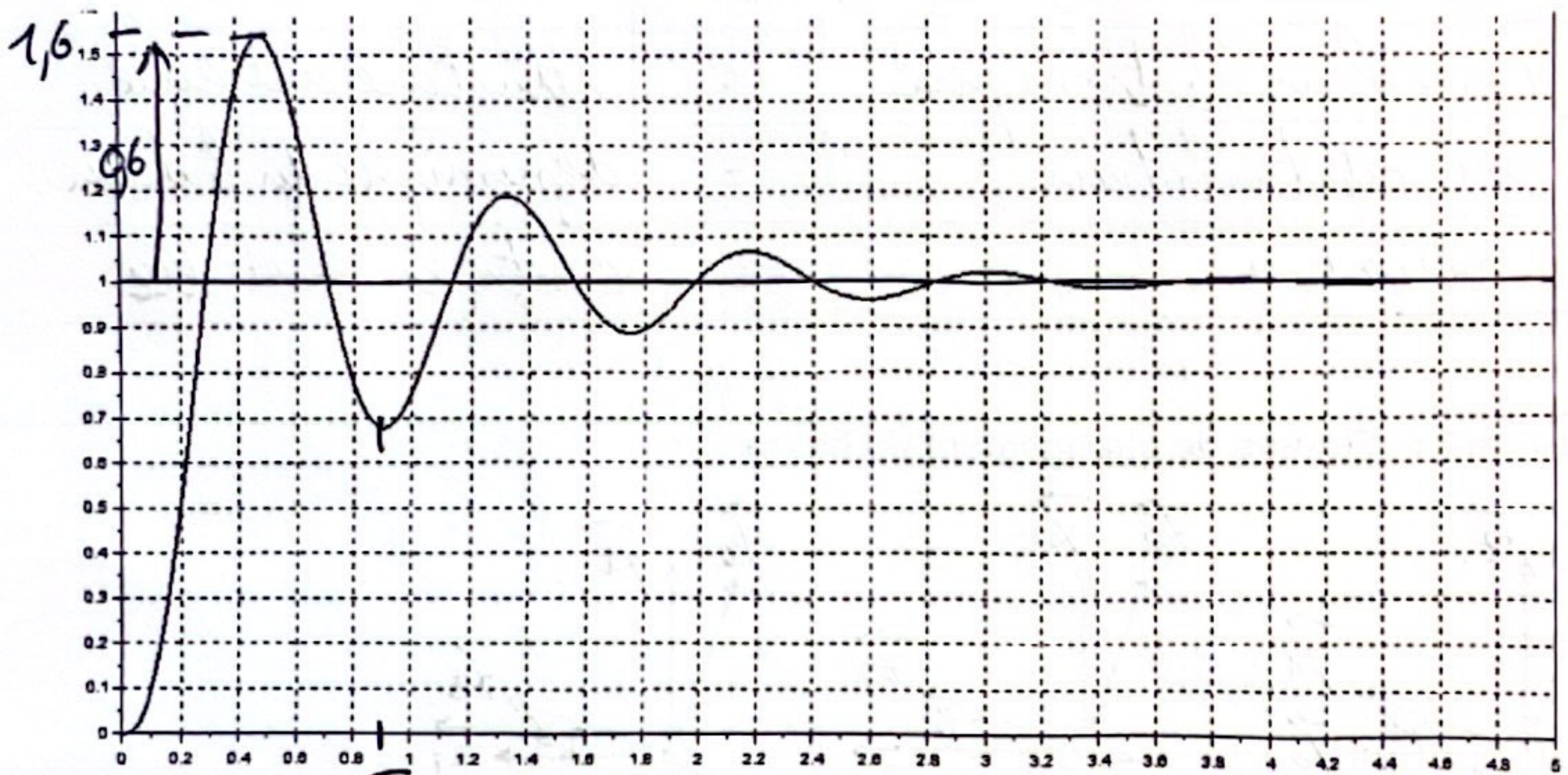
$$H_{BF}(p) = \frac{K_c H(p)}{1 + K_c \cdot H(p)} = \frac{1}{1 + p \left(1 + \frac{\xi}{\omega_0} p + \frac{p^2}{\omega_0^2} \right)}$$

$\star K_c$

$$H_{bf}(p) = \frac{1}{1 + \frac{p}{Kk_c} + \frac{2\xi}{\omega_0 Kk_c} p^2 + \frac{p^3}{\omega_0 Kk_c}}$$

$$a = 0,18 ; b = \frac{1}{0,8 \cdot 10 \cdot 10} \approx 0,057 ; c = 0,18$$

5. Reponse indicielle en position (en m) en fonction du temps (en s)



$$D_1 = e^{-\frac{\pi\xi}{\sqrt{1-\xi^2}} T} \Rightarrow \xi = \frac{|\ln D_1|}{\sqrt{\pi^2 + (\ln D_1)^2}} = 0,16$$

$$D_1 = \frac{0,6}{1} = 0,6 \text{ line}$$

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

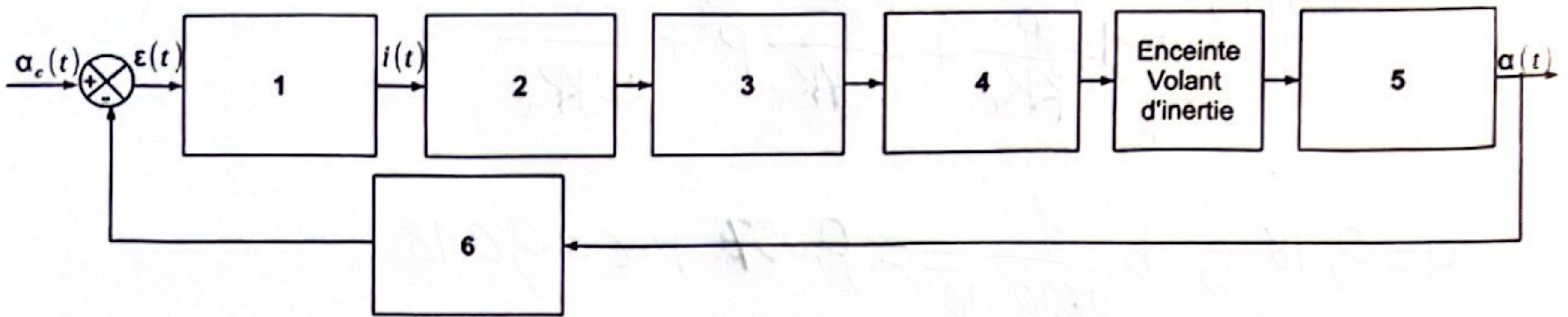
$$T = 0,9 \text{ s valeur line} \Rightarrow \boxed{\omega_0 = 7,1 \text{ rad.s}^{-1}}$$

$$\text{gain statique } \boxed{K=1}$$

$$\boxed{\xi = 0,16}$$

Stabilisateur gyroscopique de bateau

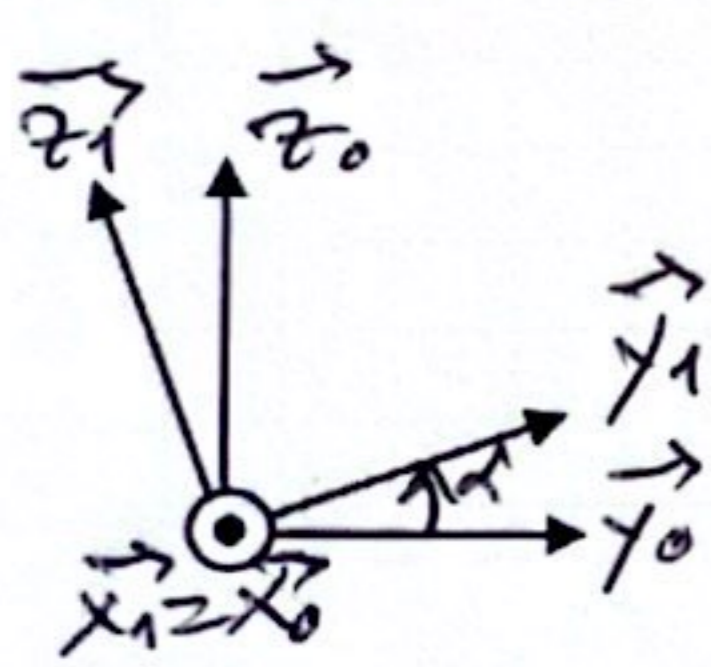
Question 1 : Schéma-blocs fonctionnel



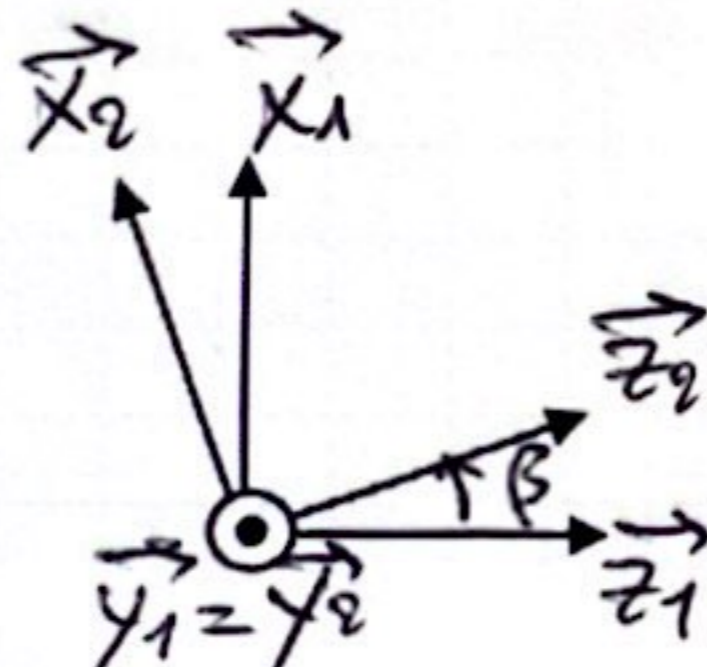
Repères	Constituants du schéma-blocs
1	Contrôleur électronique
2	servodistributeur
3	vérous

Repères	Constituants du schéma-blocs
4	structure articulée
5	dynamique du bateau
6	centrale inertielle

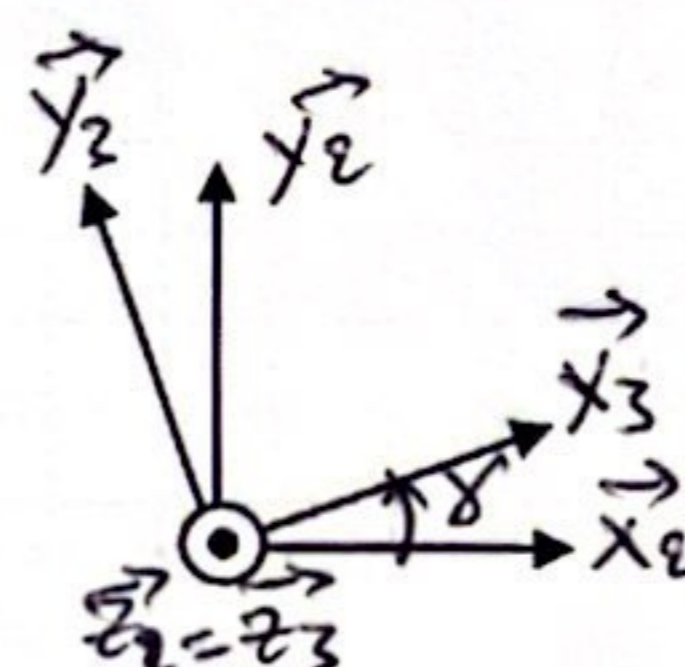
Question 2 : Figures de changement de bases



$$\vec{\Omega}_{1/0} = \dot{\alpha} \vec{x}_1$$



$$\vec{\Omega}_{2/1} = \dot{\beta} \vec{y}_1$$

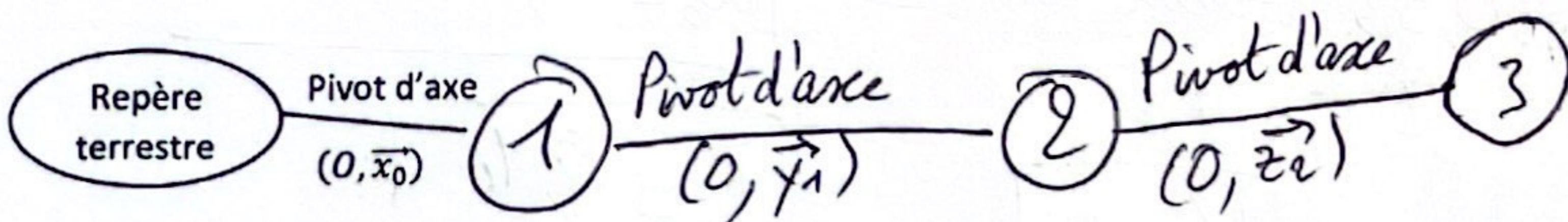


$$\vec{\Omega}_{3/2} = \dot{\gamma} \vec{z}_2 = \dot{\delta} \vec{z}_2$$

Expression de $\vec{\Omega}_{3/0}$ dans la base associée au repère R_2

$$\vec{\Omega}_{3/0} = \dot{\alpha} \cos \beta \cdot \vec{x}_2 + \dot{\beta} \cdot \vec{y}_2 + \dot{\delta} + \dot{\alpha} \sin \beta \cdot \vec{z}_2$$

Question 3 : Graphe des liaisons



Question 4 : Fonction de transfert H(p)

$$I_g \cdot p^2 \cdot \beta(p) = C_n(p) + C_3 \cdot \omega_m \cdot p \cdot \alpha(p) \Rightarrow \beta = \frac{C_3 \cdot \omega_m}{I_g \cdot p} \alpha$$

$$I_b \cdot p^2 \cdot \alpha(p) = C_{mer}(p) - F_b \cdot p \cdot \alpha(p) - k_b \alpha(p) - C_3 \omega_m \cdot p \beta(p)$$

$$\left(I_b \cdot p^2 + F_b \cdot p + k_b + \frac{(C_3 \cdot \omega_m)^2}{I_g} \right) \cdot \alpha(p) = C_{mer}(p)$$

$$\Rightarrow H(p) = \frac{1}{k_b + \frac{(C_3 \cdot \omega_m)^2}{I_g} + F_b \cdot p + I_b \cdot p^2}$$

$$K = k_b + \frac{(C_3 \cdot \omega_m)^2}{I_g}$$

$$A = F_b$$

$$B = I_b$$

Stable oui / non Justification stabilité : 2nd ordre à coefficients positifs.

Question 5 : Equations λ_a et γ_a en fonction de β

fermeture géométrique : $\vec{OA} + \vec{AB} + \vec{BO} = \vec{0}$

$$e \vec{z}_a - \lambda_a \vec{x}_{3a} + L_1 \vec{x}_1 - d \vec{z}_1 = \vec{0}$$

en projection dans la base 1

$$\begin{cases} e \cdot \sin \beta - \lambda_a \cdot \cos \delta_a + L = 0 \\ e \cdot \cos \beta + \lambda_a \cdot \sin \delta_a - d = 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \lambda_a \cos \delta_a = L + e \sin \beta \\ \lambda_a \sin \delta_a = d - e \cos \beta \end{cases}$$

$$\lambda_a = \sqrt{(L + e \sin \beta)^2 + (d - e \cos \beta)^2}$$

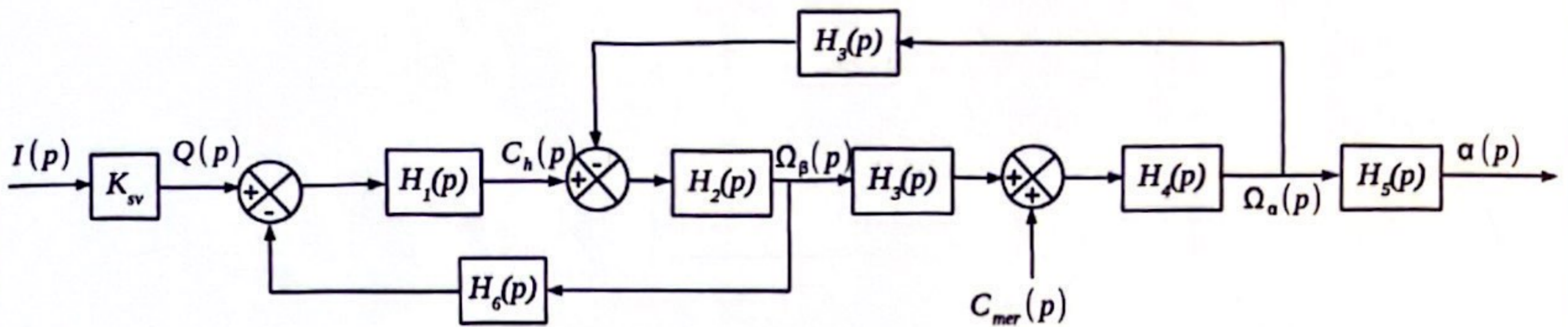
$$\gamma_a = \arctan\left(\frac{d - e \cos \beta}{L + e \sin \beta}\right)$$

Question 6 :

δ_a et δ_b restent faibles et très proches de 0.
Donc les vérous restent quasi horizontaux.

Question 7 : Schéma-blocs

Indication : eq 3 dans le domaine de Laplace donne H_6 puis H_1



$$H_1(p) = \frac{2 \cdot B \cdot S_e}{p \cdot V_0}$$

$$H_4(p) = \frac{p}{I_b \cdot p^2 + f_b \cdot p + k_b}$$

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

$$H_5(p) = \frac{1}{p}$$

$$H_3(p) = -C_3 \omega_m$$

$$H_6(p) = S \cdot e$$

Question 8 : Equivalence de schémas-blocs

Par lecture directe du schéma-bloc :

$$\alpha(p) = H_5(p) H_4(p) \left(C_{mer}(p) + H_3(p) \cdot H_2(p) \left(-H_3(p) \cdot \Omega_\alpha(p) + H_1(p) \cdot (K_{sv} I(p) - H_6(p) \Omega_\alpha(p)) \right) \right)$$

avec $(\Omega_\beta(p) H_3(p) + C_{mer}(p)) H_4(p) H_5(p) = \alpha(p)$ et $\Omega_\alpha(p) = \frac{\alpha(p)}{H_5(p)}$

$$\Rightarrow \alpha = H_5 \cdot H_4 \cdot \left(C_{mer} + H_3 H_2 \left(-\frac{H_3}{H_5} \alpha + H_1 \left(K_{sv} \cdot I - \frac{H_6}{H_3 H_4 H_5} (\alpha - H_4 H_5 C_{mer}) \right) \right) \right)$$

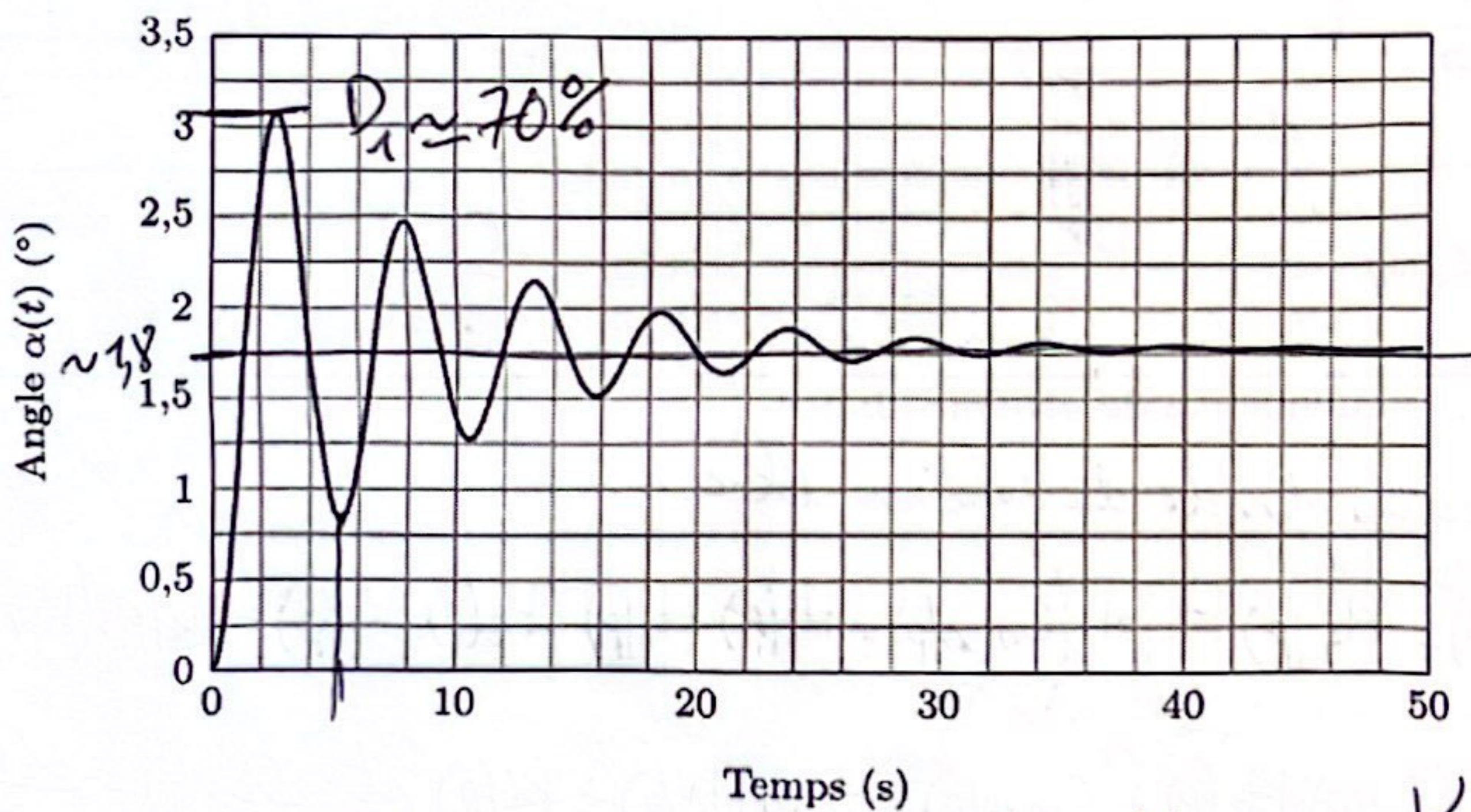
$$\alpha = C_{mer} \left(H_4 \cdot H_5 + \frac{H_1 H_2 H_3 H_4 H_5^2 H_6}{H_3 H_4 H_5} \right) + I \left(H_1 H_2 H_3 H_4 H_5 K_{sv} \right) + \alpha \left(-\frac{H_2 H_3^2 H_4 H_5}{H_5} - \frac{H_1 H_2 H_3 H_4 H_5 H_6}{H_3 H_4 H_5} \right)$$

On peut alors identifier successivement
 H_b puis H_a

$$H_a(p) = \frac{1 + H_1 H_2 H_6}{H_1 H_2 H_3}$$

$$H_b(p) = \frac{H_1 H_2 H_3 H_4 H_5}{1 + H_2 H_3^2 H_4 + H_1 H_2 H_6}$$

Question 9 : Identification



On peut identifier un second ordre $H_b(p) = \frac{K}{1 + \frac{2\xi}{\omega_0} p + \frac{p^2}{\omega_0^2}}$

$$K = \frac{\alpha(\infty)}{\alpha(0)} ; D_1 \approx \frac{3,1 - 1,8}{1,8} \approx 0,7 \Rightarrow \xi = 0,1 \text{ avec l'abaque}$$

$$T \approx 5,5 \text{ s} \Rightarrow \omega_0 = \frac{2\pi}{T \sqrt{1 - \xi^2}} \approx 1,4 \text{ rad.s}^{-1} \quad \xi = \frac{|\ln D_1|}{\sqrt{\pi^2 + (\ln D_1)^2}}$$

Valeurs des paramètres caractéristiques :

$$K = 1,8 \cdot \text{A}^{-1} ; \xi = 0,1 ; \omega_0 = 1,4 \text{ rad.s}^{-1}$$

Question 10 : Théorème de la valeur finale :

$$E_s = \lim_{t \rightarrow +\infty} E(t) = \lim_{p \rightarrow 0} p \cdot E(p)$$

Précision

$$E_s = \lim_{p \rightarrow 0} p (\alpha_c(p) - \alpha(p)) = \lim_{p \rightarrow 0} p \left(\frac{\alpha_c}{R} - \frac{C(p) K_{sv} H_b(p)}{1 + C(p) K_{sv} H_b(p)} \frac{\alpha_c}{R} \right)$$

$$E_s = \lim_{p \rightarrow 0} \alpha_c \frac{1}{1 + C(p) \cdot K_{sv} \cdot H_b(p)}$$

$$E_s = \frac{\alpha_c}{1 + K_p \cdot K_{sv} \cdot K_b} \Rightarrow \frac{1}{1 + K_p \cdot K_{sv} \cdot K_b} \leq 0,05$$

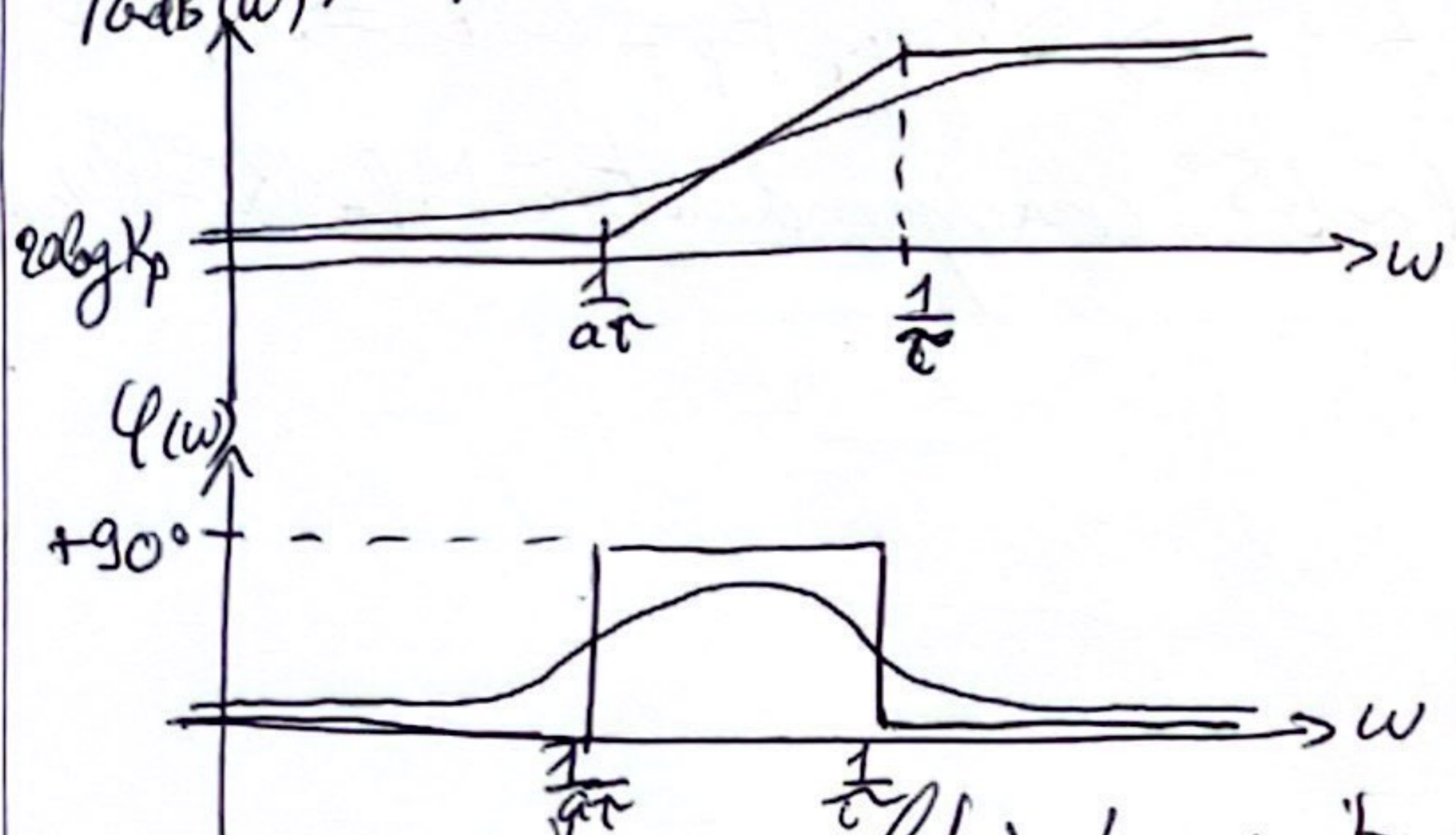
$$\Rightarrow K_p \geq \frac{19}{\varepsilon}$$

Valeur minimale de K_p : 9,5 A.rad⁻¹

Question 11 :

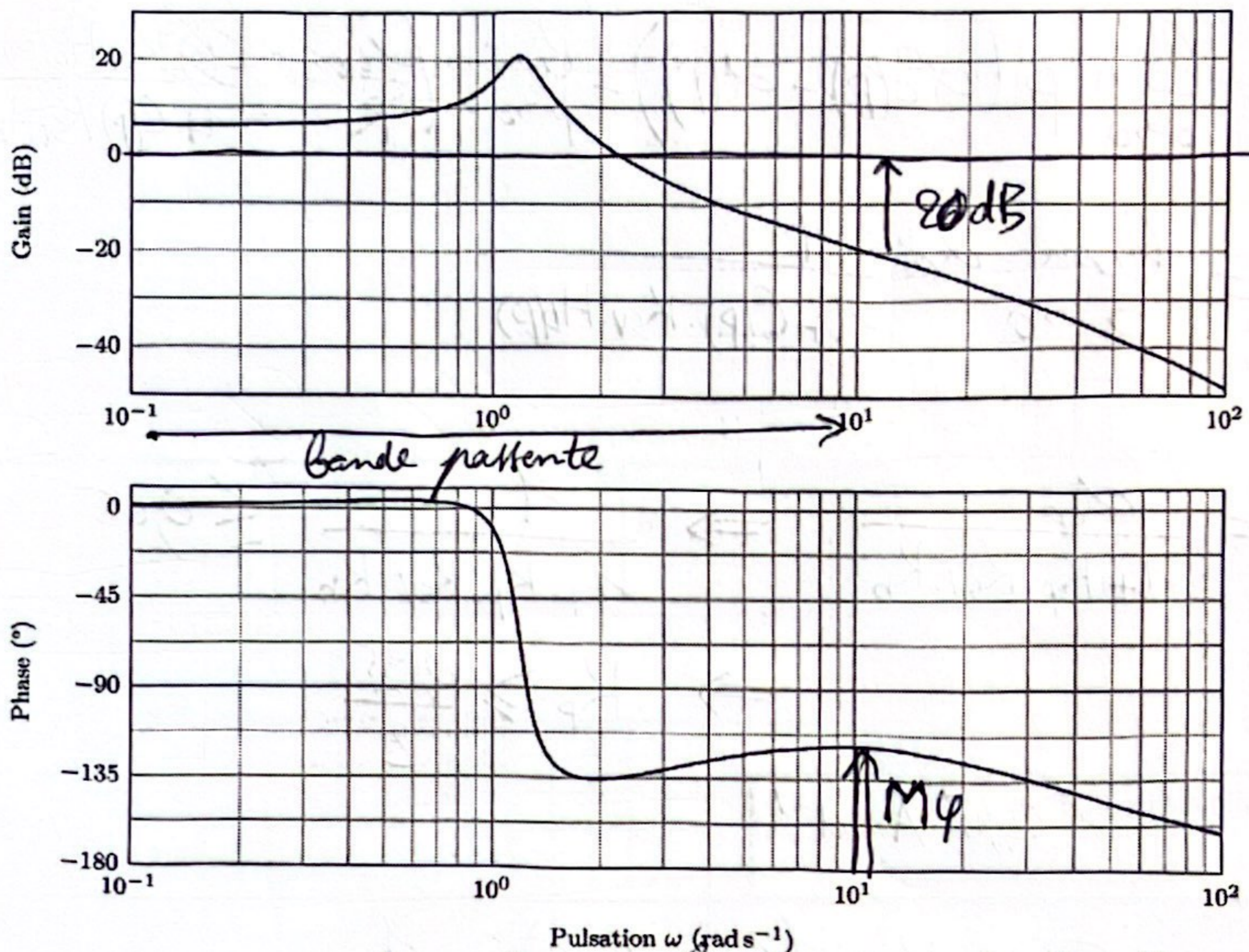
$$C(p) = K_p \times (1 + a \cdot \tau \cdot p) \times \frac{1}{1 + \tau p}$$

par superposition



par superposition on obtient ensuite celui de la FTBO corrigée

Question 12 : Réglage du correcteur



On doit translater la courbe de gain de 20dB pour respecter le critère de bande passante tel que $\omega_{\text{codB}} = 10 \text{ rad.s}^{-1} \Rightarrow 20 \log K_p = 20 \text{ dB} \Rightarrow K_p = 10$

On a alors $MP \approx 65^\circ$ correspondant à $MP = 180^\circ + \varphi(\omega_{\text{codB}})$

$$K_p = 10 \text{ A. rad}^{-1}$$

Question 13 : Influence d'une perturbation

Expression de $\alpha(t) = C_0 |H_r(j\omega)| \sin(\omega t + \arg(H_r(j\omega)))$

Pulsation	Rapport d'amplitude		Déphasage	
	Sans stabilisation	Avec stabilisation	Sans stabilisation	Avec stabilisation
1 rad/s	$10^{\frac{90}{20}}$	$10^{-\frac{111}{20}}$	-20°	$\approx -20^\circ$
10 rad/s	$10^{\frac{135}{20}}$	$10^{-\frac{134}{20}}$	-180°	$\approx -165^\circ$

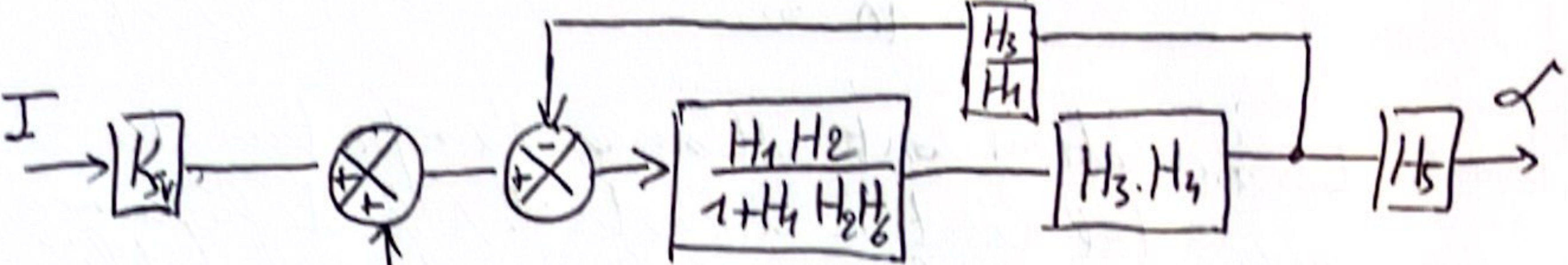
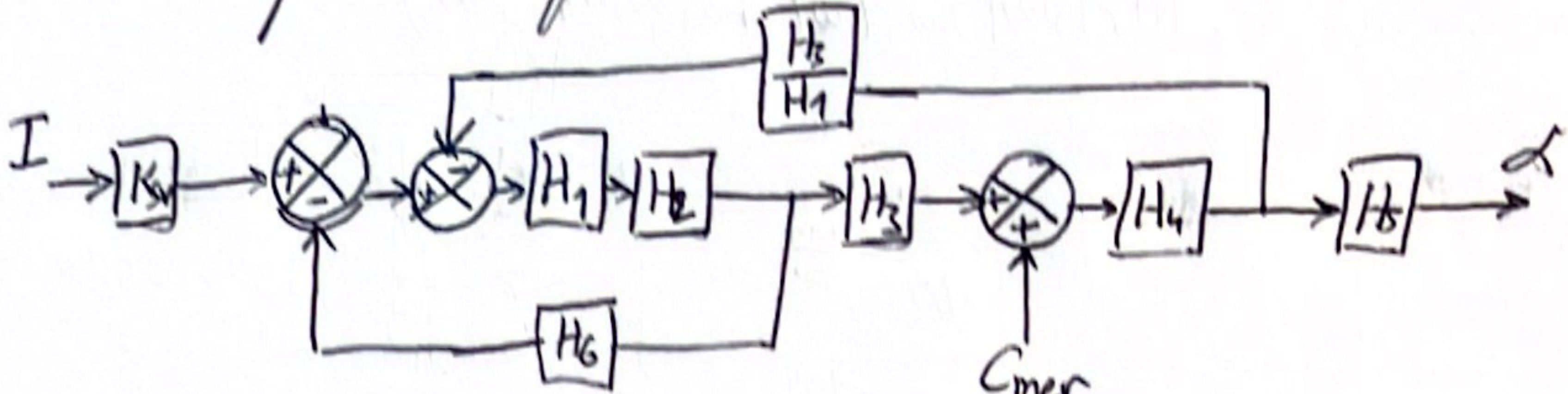
Conclusion : Les oscillations sont atténuées d'un facteur 10 avec stabilisation à $1 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$. A haute fréquence il n'y a pas d'effet. Le déphasage n'est pas modifié.

Question 14 : Apport du système de stabilisation

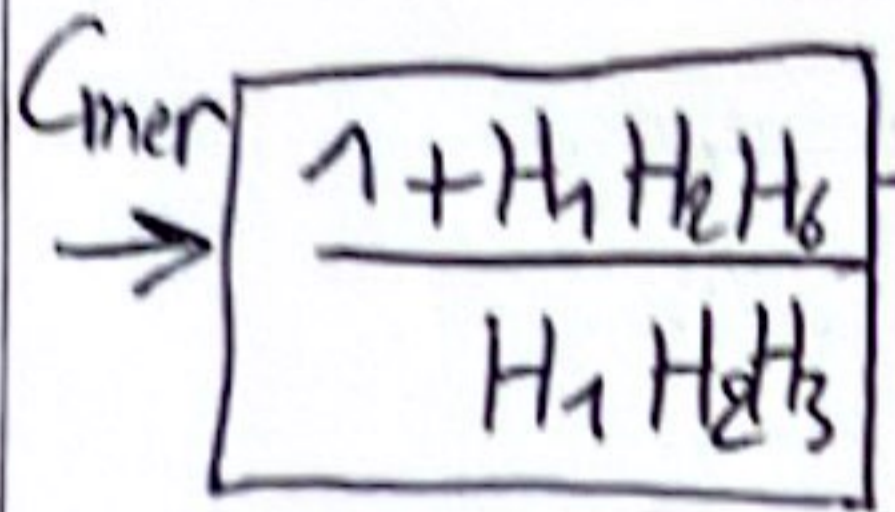
$$\omega_{mer} = \frac{2\pi}{T} = \frac{2\pi}{\frac{25}{4}} \approx 1 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$$

On passe alors à une oscillation de 60° à 6° d'amplitude soit un facteur 10. Cela correspond aux 20dB d'écart relevés sur le diagramme de Bode : $\frac{10^{-\frac{111}{20}}}{10^{-\frac{90}{20}}} \approx 10^{-\frac{21}{20}} \approx 0,1$.

Q.7. par modification du schéma bloc.



2 déplacements de sommateurs



$$\Rightarrow H_b = \frac{1 + H_1 \cdot H_2 \cdot H_6}{H_1 \cdot H_2 \cdot H_3}$$

$$H_a = H_5 \cdot \frac{\frac{H_1 H_2 H_3 H_4}{1 + H_1 H_2 H_6}}{1 + \frac{H_1 H_2 H_3 H_4}{1 + H_1 H_2 H_6} \times \frac{H_3}{H_4}}$$

$$H_a = \frac{H_1 \cdot H_2 \cdot H_3 \cdot H_4 \cdot H_5}{1 + H_1 \cdot H_2 \cdot H_6 + H_4 H_2 H_3^2}$$