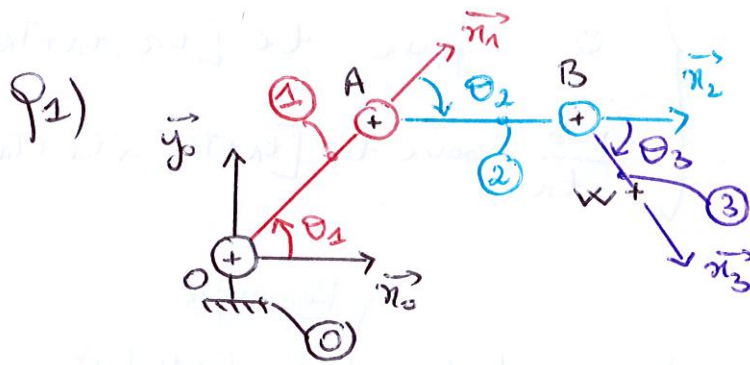
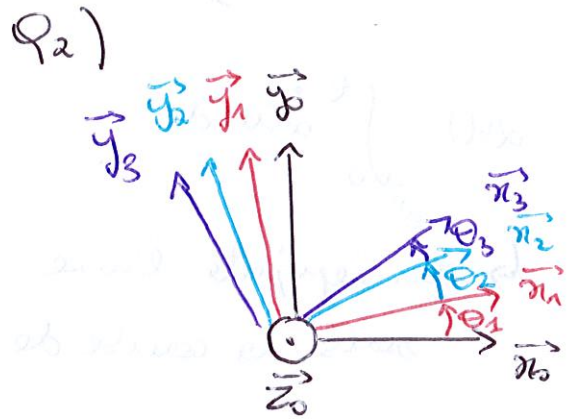


# Partie I : Robot de transfert de Wafers

(1)



avec  $\begin{cases} \vec{OA} = R \vec{n}_1 \\ \vec{AB} = R \vec{n}_2 \end{cases}$  et  $BW = d \vec{n}_3$



Q3)  $\vec{OW} = \vec{OA} + \vec{AB} + \vec{BW} = R \vec{n}_1 + R \vec{n}_2 + d \vec{n}_3$

Q4)  $\vec{V}_{W \in 3/0} = \frac{d\vec{OW}}{dt} \Big|_0 = R\dot{\theta}_1 \vec{y}_1 + R(\dot{\theta}_1 + \dot{\theta}_2) \vec{y}_2 + d(\dot{\theta}_1 + \dot{\theta}_2 + \dot{\theta}_3) \vec{y}_3$   
 (lecture de la figure de projection)

Q5)  $\vec{a}_{W \in 3/0} = \frac{d\vec{V}_{W \in 3/0}}{dt} \Big|_0 = R\ddot{\theta}_1 \vec{y}_1 - R\dot{\theta}_1^2 \vec{n}_1 + R(\ddot{\theta}_1 + \ddot{\theta}_2) \vec{y}_2 - R(\dot{\theta}_1 + \dot{\theta}_2)^2 \vec{n}_2 + d(\ddot{\theta}_1 + \ddot{\theta}_2 + \ddot{\theta}_3) \vec{y}_3 - d(\dot{\theta}_1 + \dot{\theta}_2 + \dot{\theta}_3)^2 \vec{n}_3$

Q6)  $\vec{V}_{1/0} = \begin{Bmatrix} \dot{\theta}_1 \vec{z}_0 \\ \vec{0} \end{Bmatrix}$ ,  $\vec{V}_{2/1} = \begin{Bmatrix} \dot{\theta}_2 \vec{z}_0 \\ \vec{0} \end{Bmatrix}$  et  $\vec{V}_{3/2} = \begin{Bmatrix} \dot{\theta}_3 \vec{z}_0 \\ \vec{0} \end{Bmatrix}$   
 (mvt rotation d'axe  $(O, \vec{z}_0)$ ) (mvt rotation d'axe  $(A, \vec{z}_0)$ ) (mvt rotation d'axe  $(B, \vec{z}_0)$ )

Q7) Par composition des vitesses :  $\vec{V}_{3/0} = \vec{V}_{3/2} + \vec{V}_{2/1} + \vec{V}_{1/0}$

En écrivant le tenseur au point W :  $\vec{V}_{3/0} = \begin{Bmatrix} \vec{\Omega}_{3/0} \\ \vec{V}_{W \in 3/0} \end{Bmatrix}$

où  $\vec{\Omega}_{3/0} = \vec{\Omega}_{3/2} + \vec{\Omega}_{2/1} + \vec{\Omega}_{1/0} = (\dot{\theta}_1 + \dot{\theta}_2 + \dot{\theta}_3) \vec{z}_0$

et  $\vec{V}_{W \in 3/0}$  est le vecteur vitesse calculée à la Q4

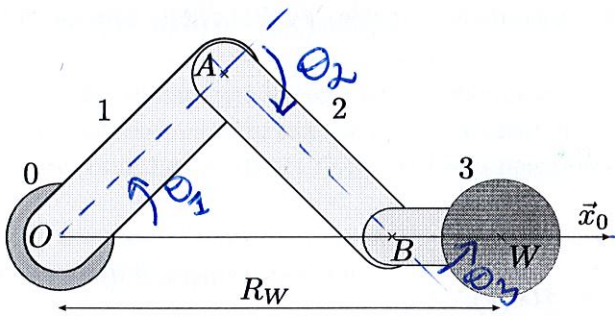


FIGURE 6 – Position du robot en phase de déploiement.

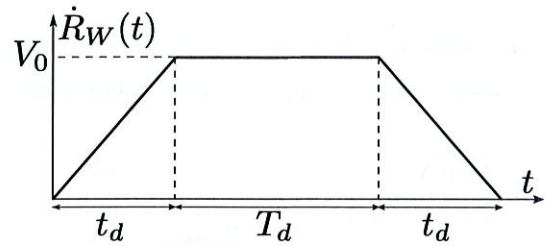


FIGURE 7 – Loi de vitesse en phase de déploiement.

Question 8:

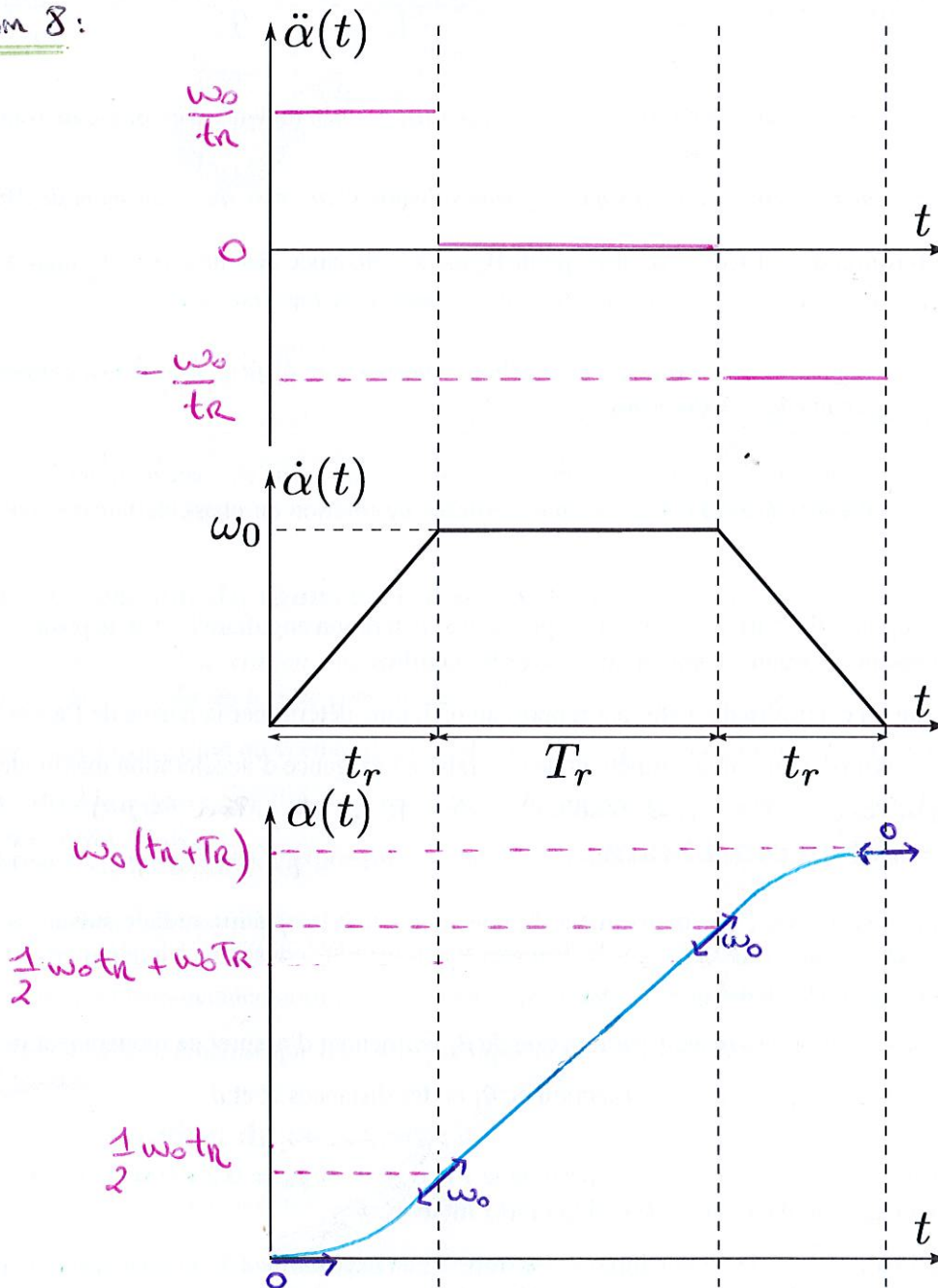


FIGURE 8 – Document réponse : Tracé de la loi de vitesse en trapèze.



$$Q_8) \quad \ddot{\alpha}(t) = \frac{d\dot{\alpha}(t)}{dt} \Rightarrow \ddot{\alpha}(t) = \begin{cases} \frac{\omega_0}{t_n} & \text{pour } t \in [0, t_n] \\ 0 & \text{pour } t \in [t_n, t_n + T_n] \\ -\frac{\omega_0}{t_n} & \text{pour } t \in [t_n + T_n, 2t_n + T_n] \end{cases}$$

$$\alpha(t) = \int_0^t \dot{\alpha}(u) du$$

↳ cela représente l'aire sous la courbe de  $\dot{\alpha}$  entre 0 et t.

Remarque :

sur  $[0, t_n]$  et  $[t_n + T_n, 2t_n + T_n]$

$\alpha(t)$  suit une parabole

↳ primitive de fct affine

et fct affine sur  $[t_n, t_n + T_n]$

$$\Rightarrow \begin{cases} \alpha(t_n) = \frac{1}{2} \omega_0 t_n \\ \alpha(t_n + T_n) = \frac{1}{2} \omega_0 t_n + \omega_0 T_n \\ \alpha(2t_n + T_n) = \frac{1}{2} \omega_0 t_n + \omega_0 T_n + \frac{1}{2} \omega_0 t_n = \omega_0 (t_n + T_n) \end{cases}$$

Q9) Dans ce mouvement de rotation, autour de l'axe  $(O, \vec{z}_0)$ :

$$\vec{O}W = R_W \vec{n}_3 \quad \text{avec } \alpha = (\vec{n}_3, \vec{x}_0)$$

$$\Rightarrow \vec{\Gamma}_{W \in 3/0} = R_W \ddot{\alpha} \vec{y}_3 - R_W \dot{\alpha}^2 \vec{n}_3$$

$$\Rightarrow \|\vec{\Gamma}_{W \in 3/0}\|^2 = \vec{\Gamma}_{W \in 3/0} \cdot \vec{\Gamma}_{W \in 3/0} = (R_W \ddot{\alpha})^2 + (R_W \dot{\alpha}^2)^2$$

$$\Rightarrow \|\vec{\Gamma}_{W \in 3/0}\| = R_W \sqrt{\ddot{\alpha}^2 + \dot{\alpha}^4}$$

Q10) le cahier des charges impose  $\|\vec{\Gamma}_{W \in 3/0}\|_{\max} \leq 0,5g$

$$\text{avec } \|\vec{\Gamma}_{W \in 3/0}\|_{\max} = R_W \sqrt{\left(\frac{\omega_0}{t_n}\right)^2 + \omega_0^4} = 0,5 \times 9,81 \text{ m/s}^2$$

$$t = t_n \text{ ou } (t_n + T_n)^+ \Rightarrow R_W \approx 2,4 \text{ m}$$

Q<sub>n</sub>) En pratique le rayon maximal  $R_w$  est atteint pour  $\boxed{\theta_2 = \theta_3 = 0^\circ}$  (robot totalement déployé) (2)

$$\Rightarrow \boxed{R_{w, \max} = 2R + d} = 2,5 \text{ m} > 2,4 \text{ m}$$

y figure 4 ↑

↳ Il faut donc nécessairement replier le robot Scara avant de réaliser sa phase de rotation afin de vérifier le critère d'accélération maximale.

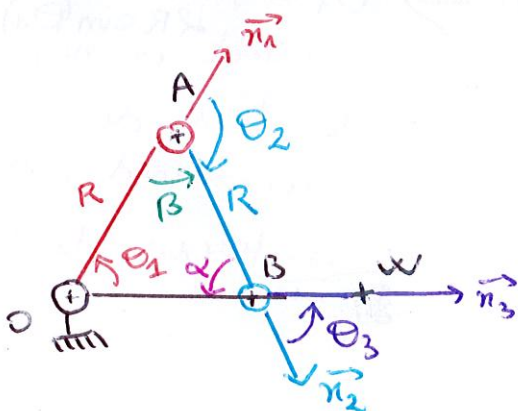
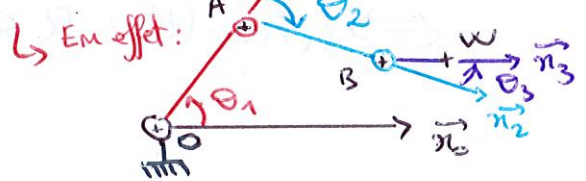
Q<sub>12</sub>) Pour s'assurer que B et W sur  $(O, \vec{n}_0)$  durant la phase de déploiement, il faut :

$$\begin{cases} \theta_2 = -2\theta_1 \quad (*) \\ \theta_3 = \theta_1 \quad (**) \end{cases}$$

Remarque : Dire  $\vec{n}_3 = \vec{n}_0$   
 $\Rightarrow \theta_1 + \theta_2 + \theta_3 = 0$

En effet, en reprenant le schéma du déploiement Figure 6 :

n'impose pas que B et W soient sur la droite  $(O, \vec{n}_0)$



$\Rightarrow$  triangle OAB, donc :

$$\theta_1 + \alpha + \beta = \pi \quad (i)$$

tous orientés  $> 0$  comme au TD 1

④ triangle isocèle en A, donc :

$$\theta_1 = \alpha \quad (ii)$$

On :  $\alpha = \theta_3$  (angles alternes-internes) (iii)

et :  $\pi = \beta - \theta_2$  (droite (OA)) (iv)

$$\left. \begin{array}{l} \text{(iii)} \\ \text{(iv)} \end{array} \right\} \Rightarrow \begin{cases} \theta_1 + \theta_2 + \theta_3 = 0 \\ \theta_1 = \theta_3 \\ \theta_2 = -2\theta_1 \end{cases}$$



$$Q_{13}) \quad \vec{OW} = R_W \vec{n}_0 = \vec{OA} + \vec{AB} + \vec{BW}$$

$$\Leftrightarrow R_W \vec{n}_0 = R \vec{n}_1 + R \vec{n}_2 + d \vec{n}_3$$

$$\Rightarrow R_W \vec{n}_0 \cdot \vec{n}_0 = R(\vec{n}_1 + \vec{n}_2) \cdot \vec{n}_0 + d \vec{n}_3 \cdot \vec{n}_0$$

$$\Rightarrow R_W = R[\cos(\theta_1) + \cos(\theta_1 + \theta_2)] + d \cos(\theta_1 + \theta_2 + \theta_3)$$

$$\Leftrightarrow \boxed{R_W = 2R \cos(\theta_1) + d} \quad (\text{****})$$

$$\begin{aligned} \theta_1 &= \theta_3 \\ -2\theta_1 &= \theta_2 \\ \Rightarrow \theta_1 + \theta_2 + \theta_3 &= 0 \end{aligned}$$

Q14) Comme précédemment, le déplacement total correspond à l'aire sous la courbe de  $R_W(t)$

$$\Rightarrow L = V_0(t_d + T_d) \Rightarrow \boxed{T_d = \frac{L - V_0 t_d}{V_0}} \\ = 1,8 \text{ s.}$$

$$\Rightarrow \text{temps de déploiement vaut: } \boxed{2t_d + T_d = 2,2 \text{ s}}$$

Q15) En dérivant la relation (\*\*\*\*) trouvé Q13:

$$\boxed{\dot{R}_W = -2R \dot{\theta}_1 \sin(\theta_1)}$$

→ cette équation permet de définir les lois de commandes des moteurs  $M_1, M_2, M_3$

## Partie II : Goniomètre à actionneurs piézo-électriques (3)

Q16) cf document réponse

Q17) Comme tjs, on se place sous les conditions d'Heaviside, on passe les équations de la domaine de Laplace et on les "met en forme" pour identifier les fonctions de transfert autour des  $\rightarrow \otimes \rightarrow$ .

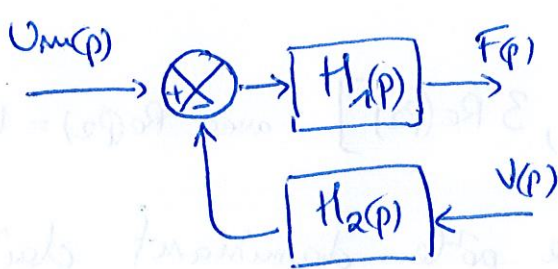
↳ Sous les conditions d'Heaviside,

$$(1) \Rightarrow U_m(p) = -R k_i p \lambda(p) + \frac{1 + R C p}{k_i} F(p) \quad (*)$$

$$(2) \Rightarrow p^2 M_{eq} \lambda(p) = [-k - \gamma p] \lambda(p) + F(p) \quad (**)$$

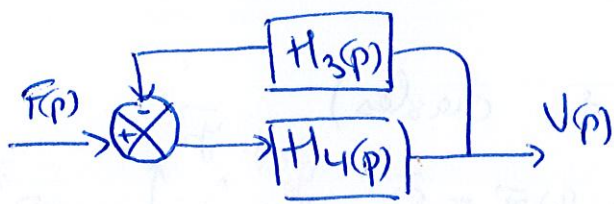
$$(3) \Rightarrow V(p) = p \lambda(p)$$

↳ On identifie donc, pour le sommateur "d'entrée":



avec :  $(*) \Rightarrow F(p) = \underbrace{\frac{k_i}{1 + R C p}}_{H_1(p)} \left[ U_m(p) - \underbrace{(-R k_i p)}_{H_2(p)} V(p) \right]$

↳ Et le sommateur "interne":



avec :  $(**) \Rightarrow V(p) = \underbrace{\frac{1}{M_{eq} p}}_{H_4(p)} \left[ F(p) - \underbrace{\left( \gamma + \frac{k}{p} \right)}_{H_3(p)} V(p) \right]$

Remarque : Rien empêche d'écrire  $(**)$  sous la forme équivalente:

$$V(p) = \frac{1}{\gamma + M_{eq} p} \left[ F(p) - \frac{k}{p} V(p) \right] \text{ ce qui aboutit à un schéma-bloc équivalent } \Rightarrow \text{les deux sont justes.}$$



Q18) On lit :

$$\begin{cases} p_1 = -3450 \text{ s}^{-1} \\ p_2 = -1450 + j 1950 \text{ s}^{-1} \\ p_3 = -1450 - j 1950 \text{ s}^{-1} \end{cases}$$

↳ Puisque tous les pôles sont à partie réelle strictement négative  $\Rightarrow$  système stable.

Q19)  $H(p) = \frac{K_0}{(p-p_1)(p-p_2)(p-p_3)}$  avec  $p_3 = \overline{p_2}$  { complexes conjugués

$$= \frac{K_0}{-p_1 p_2 p_3 \left(1 + \frac{p}{-p_1}\right) \left(1 + \frac{-(p_2+p_3)}{p_2 p_3} p + \frac{p^2}{p_2 p_3}\right)}$$

$\Rightarrow p_2 p_3 = 1450^2 + 1950^2 \in \mathbb{R}^+$   
 et  $p_1 + p_2 \in \mathbb{R}^- = -2900$

On identifie :  $T_e = -\frac{1}{p_1}$ ,  $\begin{cases} \frac{2\zeta}{\omega_0} = -\frac{p_2+p_3}{p_2 p_3} \\ \omega_0^2 = p_2 p_3 \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} \omega_0 = \sqrt{p_2 p_3} \\ \zeta = -\frac{1}{2} \frac{p_2+p_3}{\sqrt{p_2 p_3}} \end{cases}$

Q20) On a :  $|\operatorname{Re}(p_1)| \in [2 \operatorname{Re}(p_2), 3 \operatorname{Re}(p_2)]$  avec  $\operatorname{Re}(p_2) = \operatorname{Re}(p_3)$

↳ il n'y a donc pas de pôle dominant clair

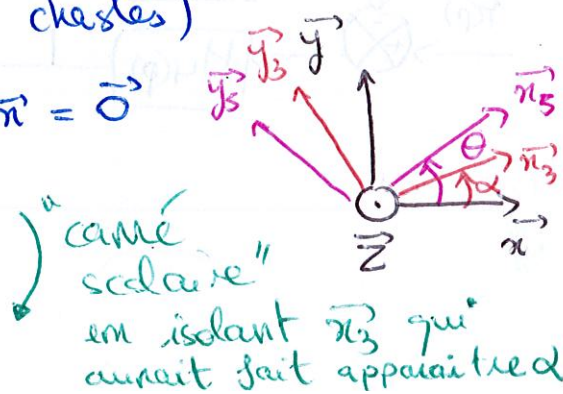
$\Rightarrow$  on ne peut réduire l'ordre de  $H(p)$ .

Q21)  $\vec{OA} + \vec{AB} + \vec{BC} + \vec{CO} = \vec{O}$  (relation de chasses)

$\Leftrightarrow \lambda_2(t) \vec{n} + e \vec{y} + l_3 \vec{n}_3 - b \vec{n}_5 - c \vec{y}_5 - \lambda_4(t) \vec{n} = \vec{O}$

$\Leftrightarrow \Delta \lambda \vec{n} - e \vec{y} + b \vec{n}_5 + c \vec{y}_5 = l_3 \vec{n}_3$

$\Leftrightarrow \|\Delta \lambda \vec{n} - e \vec{y} + b \vec{n}_5 + c \vec{y}_5\|^2 = \|l_3 \vec{n}_3\|^2$



(4)

$$\Leftrightarrow (\Delta\lambda\vec{n} - e\vec{y} + b\vec{n}_s + c\vec{y}_s) \cdot (\Delta\lambda\vec{n} - e\vec{y} + b\vec{n}_s + c\vec{y}_s) = l_3\vec{n}_3 \cdot l_3\vec{n}_3$$

$$\Leftrightarrow l_3^2 = \Delta\lambda^2 + e^2 + b^2 + c^2 \quad \text{produit scalaire } \vec{n}_k \cdot \vec{n}_k \\ + 2\Delta\lambda [b\cos(\theta) - c\sin(\theta)] - 2e [b\sin(\theta) + c\cos(\theta)] \\ \text{les doubles produits scalaires } \vec{x}_k \cdot \vec{n}_j$$

On identifie:  $B(\theta) = 2[b\cos(\theta) - c\sin(\theta)]$

et  $C(\theta) = e^2 + b^2 + c^2 - l_3^2 - 2e[b\sin(\theta) + c\cos(\theta)]$

Remarque: Si vous avez suivi l'indication de démonstration, en projetant la relation de Charles sur  $\vec{n}$  et  $\vec{y}$ , puis en isolant  $l_3\cos(\alpha)$  et  $l_3\sin(\alpha)$  pour mettre "au carré" afin de faire disparaître le paramètre "interne"  $\alpha$

↳ vous obtenez une version réécrite de  $C(\theta)$  équivalente:

$$C(\theta) = [b\cos(\theta) - c\sin(\theta)]^2 + [b\cos(\theta) + c\sin(\theta) - e]^2 - l_3^2$$

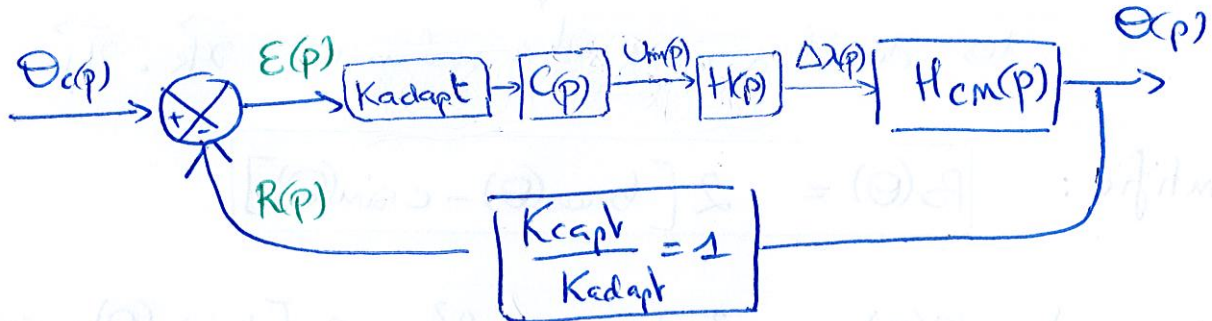
Q22) de géométrie fonctionne principalement pour  $|\theta| \ll 1$   
(cela correspond à un échantillon "à plat" → cf Figure 9 et 11)

On propose donc  $H_{cm}(p) = K_{cm}$  "gain pur"

et on lit sur la Figure 12:  $K_{cm} = \frac{0 - (-0,4) \text{ [rad]}}{88 - 75 \text{ [mm]}} = 3 \times 10^{-2} \text{ rad/mm}$



Q23) Puisque  $K_{c\text{apt}} = K_{d\text{apt}}$ , on peut déplacer le sommateur pour aboutir au schéma-blocs à retour unitaire suivant :



Par définition :  $H_{\text{BO}}(p) = \frac{R(p)}{E(p)} = K_{d\text{apt}} C(p) H_k(p) H_{\text{cm}}(p)$   
↑  
blocs en série

Q24) On lit en  $\omega = 8000 \text{ rad/s} := \omega_{\text{odB}}$

$\varphi_{\text{non corrigé}}(\omega_{\text{odB}}) = -225^\circ$   
 $\hookrightarrow$  phase du système non corrigé : " $K_{d\text{apt}} H_k(p) H_{\text{cm}}(p)$ "

On :  $\varphi(\omega_{\text{odB}}) = \varphi_{\text{max}} + \varphi_{\text{non corrigé}}(\omega_{\text{odB}})$  } phase du système corrigé " $H_{\text{BO}}(p)$ "

$\Rightarrow \varphi_{\text{max}} = M\varphi - 180^\circ - \varphi_{\text{non corrigé}}(\omega_{\text{odB}})$   
 $= 75^\circ$

Remarque : la démarche effectuée ici est de "remonter" la phase du système en  $\omega_{\text{odB}}$  souhaitée à l'aide du correcteur !

Q25) D'après énoncé :  $\sin(\varphi_{\text{max}}) = \frac{a-1}{a+1}$

$\Leftrightarrow a = \frac{1 + \sin(\varphi_{\text{max}})}{1 - \sin(\varphi_{\text{max}})}$

et  $\omega_{\text{max}} = \omega_{\text{odB}} \Rightarrow \tau = \frac{1}{\omega_{\text{odB}}} \times \frac{1}{1/a} = \frac{1}{\omega_{\text{odB}}} \sqrt{\frac{1 - \sin(\varphi_{\text{max}})}{1 + \sin(\varphi_{\text{max}})}}$

Q26) Afin d'imposer  $\omega_{0dB} = 8000 \text{ rad/s}$ ,

(5)

il faut :

$$20 \log (|H_{BO}(\omega_{0dB})|) = 0 \text{ dB}$$

$$\underbrace{20 \log (K_p \sqrt{a})}_{\text{gain du } C(p) \text{ en } \omega_{0dB} = \omega_{max}} + \underbrace{20 \log (|K_{adpt} H(\omega_{0dB}) H_{em}(\omega_{0dB})|)}_{\approx -10 \text{ dB par lecture graphique}}$$

$$\Rightarrow \boxed{20 \log (K_p \sqrt{a}) = 10 \text{ dB}} \rightarrow \text{relation définissant } K_p \text{ puisque } a \text{ est connu (Q25)}$$

Remarque : On a donc réglé les paramètres  $a$ ,  $K_p$  et  $\tau$  de notre correcteur afin d'avoir simultanément :

↳  $\omega_{0dB}$  et  $M\phi$  souhaitée

↳ on a pour cela remarqué la phase avec  $\phi_{max}$  en  $\omega_{0dB}$  souhaitée Q24-25 puis le gain avec  $K_p$  pour imposer  $\omega_{0dB}$  voulue Q26

Q27) Avec le correcteur réglé, on a donc :

$$\begin{cases} \phi(8000) = -150^\circ \\ G_{dB}(8000) = 0 \text{ dB} \end{cases}$$

comme le gain et la phase sont des fonctions décroissantes de la pulsation " $\omega$ ", on aura forcément :

$$\begin{cases} \phi(\omega_{-180}) = -180^\circ \\ G_{dB}(\omega_{-180}) < 0 \text{ dB} \end{cases} \quad \text{pour } \omega_{-180} > 8000 \text{ rad/s}$$

on parle du système asservi et corrigé ! bien évidemment

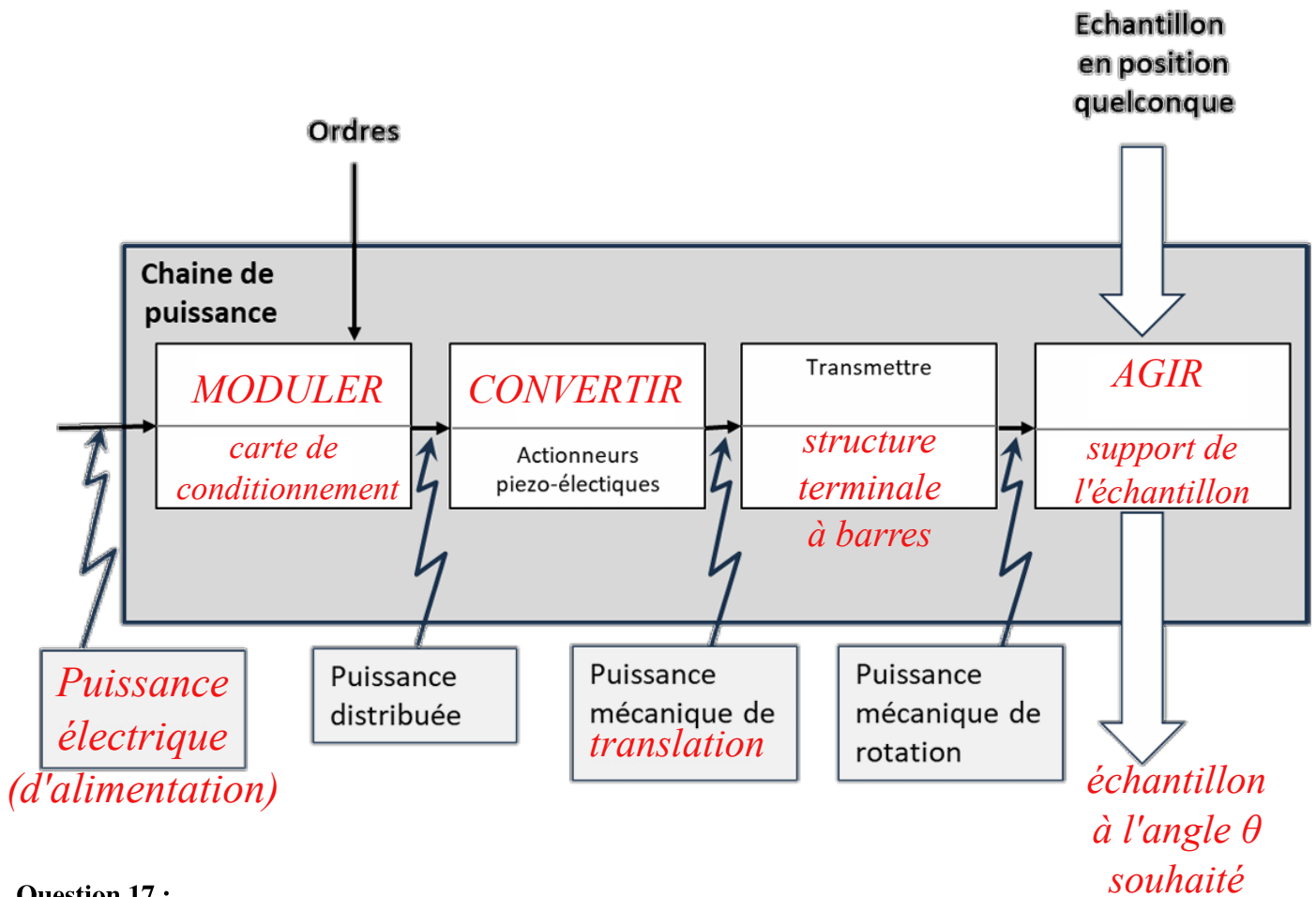
$$\Rightarrow \boxed{M_\phi = -G_{dB}(\omega_{-180}) > 0}$$

Conclusion : Puisque  $M_\phi > 0$  et  $M_G > 0$ , le système est stable (critère du revers)



## Goniomètre SmarGon à actionneurs piézo-électriques - Document Réponses (DR)

### Question 16 :



### Question 17 :

