

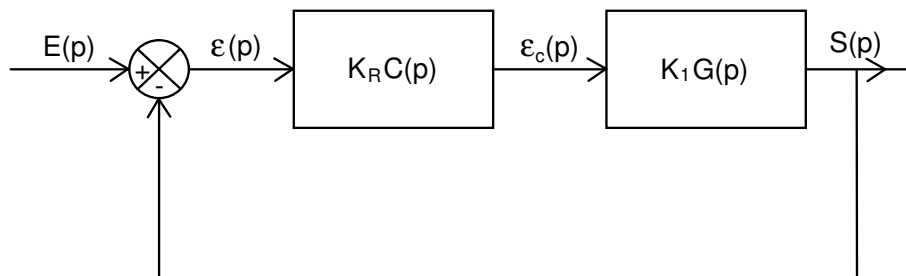


## TRAVAUX DIRIGÉS D'AUTOMATIQUE

### T. D. N° 14

**AVANT-PROPOS** : Dans ce problème, plusieurs questions font appel à une résolution graphique. Il conviendra donc d'apporter le plus grand soin à ces résolutions et au tracé des courbes demandées.

La chaîne directe d'un système asservi à retour unitaire comprend un correcteur réglable, de fonction de transfert  $K_R C(p)$ , et un processus de fonction de transfert inconnue  $K_1 G(p)$ . On sait seulement que le numérateur de  $G(p)$  est égal à 1.



1°) On supprime dans un premier temps l'effet du correcteur ( $K_R C(p) = 1$ ). On relève expérimentalement la réponse harmonique du système en boucle ouverte et on la reporte sur un abaque de Black (ci-joint).

A partir de cette courbe, déterminer successivement, en justifiant les résultats obtenus :

- 1-a). le degré d'intégration (ou classe)  $\alpha$  de  $K_1 G(p)$ ,
- 1-b). le gain  $K_1$ ,
- 1-c). le degré en  $p$  du dénominateur de  $K_1 G(p)$ ,
- 1-d). l'expression générale de la fonction de transfert  $K_1 G(p)$  dans laquelle on fera apparaître les constantes de temps  $\tau_j$  associées aux pôles  $p_j$ .

2°) Relever sur le graphe la marge de gain  $M$  et la marge de phase  $\Phi_m$  de l'asservissement. Conclusion ?

3°) Pour modifier les performances du système asservi, on utilise maintenant un correcteur à action P ( $K_R$  réglable,  $C(p) = 1$ ).

- 3-a). Quel doit être le gain  $K_R$  du correcteur pour que l'asservissement présente une marge de phase de  $45^\circ$  ? Quelle est alors la marge de gain correspondante ?
- 3-b). Avec cette valeur de  $K_R$ , tracer soigneusement le lieu de Black modifié sur l'abaque joint au texte.  
En déduire la pulsation de résonance  $\omega'_R$  du système asservi.
- 3-c). Calculer le gain total  $K = K_R K_1$  de la chaîne directe.
- 3-d). Calculer l'écart permanent en boucle fermée entre  $e(t)$  et  $s(t)$  pour un échelon d'entrée  $e(t) = u(t)$
- 3-e). Conclure sur le rôle du correcteur P vis-à-vis des performances du système asservi dans ce cas de figure.

4°) On décide finalement d'utiliser un correcteur à action PI, de fonction de transfert  $K_R C(p) = K_R \left(1 + \frac{1}{\tau_i p}\right)$ .  $K_R$  conserve toujours la même valeur que celle trouvée au 3-a).

4-a). Quel est l'intérêt d'utiliser un correcteur PI avec ce S.A. ?

Justifier votre réponse en quelques mots.

4-b). Pour que le correcteur soit efficace, on choisit dans un premier temps sa constante de temps d'intégration  $\tau_i$  telle que  $\frac{1}{\tau_i} = \frac{\omega_R}{10}$ . Déterminer la valeur de  $\tau_i$

4-c). Avec la valeur de  $\tau_i$  trouvée précédemment, écrire successivement :

- la transmittance complexe  $C(j\omega)$  du correcteur PI,

- l'équation de sa courbe de gain (en dB),

- l'équation de sa courbe de phase (en degrés).

4-d). Remplir alors le tableau suivant (à recopier sur votre copie) :

$\omega$ (rad/s)	0,02	0,05	0,1	0,2	0,3	0,4	0,5	0,6	0,8	1
$ C(j\omega) _{dB}$										
$\angle C(j\omega)^\circ$										

4-e). En vous aidant de ce tableau, faire apparaître par des flèches, la déformation du lieu de Black du 3-b) due au correcteur PI, et tracer point par point le lieu de Black corrigé.

4-f). Conclure quant à l'action du correcteur PI sur le système asservi.

### Réponses

1°) a)  $\alpha = 0$     b)  $K_1 = 5$     c)  $n = 3$      $K_1 G(p) = \frac{5}{(1 + \tau_1 p)(1 + \tau_2 p)(1 + \tau_3 p)}$

2°)  $M = 4$  dB ;  $\Phi_M = 18^\circ$ . Le S.A. sera stable, mais sa marge de stabilité est insuffisante.

3° a)  $(K_R)_{dB} \approx -5$  dB, soit encore  $K_R \approx 0,56$  ;  $M = 9$  dB. Avec ces nouvelles marges, le S.A. sera stable en toute circonstance.

b)  $\omega_R \approx 0,6$  rad/s    c)  $K = 2,8$     d)  $\varepsilon(\infty) = 26,3$  % de l'entrée.

e) Le correcteur à action P a amélioré la stabilité de l'asservissement, mais il a diminué le gain de la chaîne directe, donc la précision du S.A.

4°) a) le correcteur P.I. améliore la précision du S.A. sans pour cela détruire sa bonne stabilité.

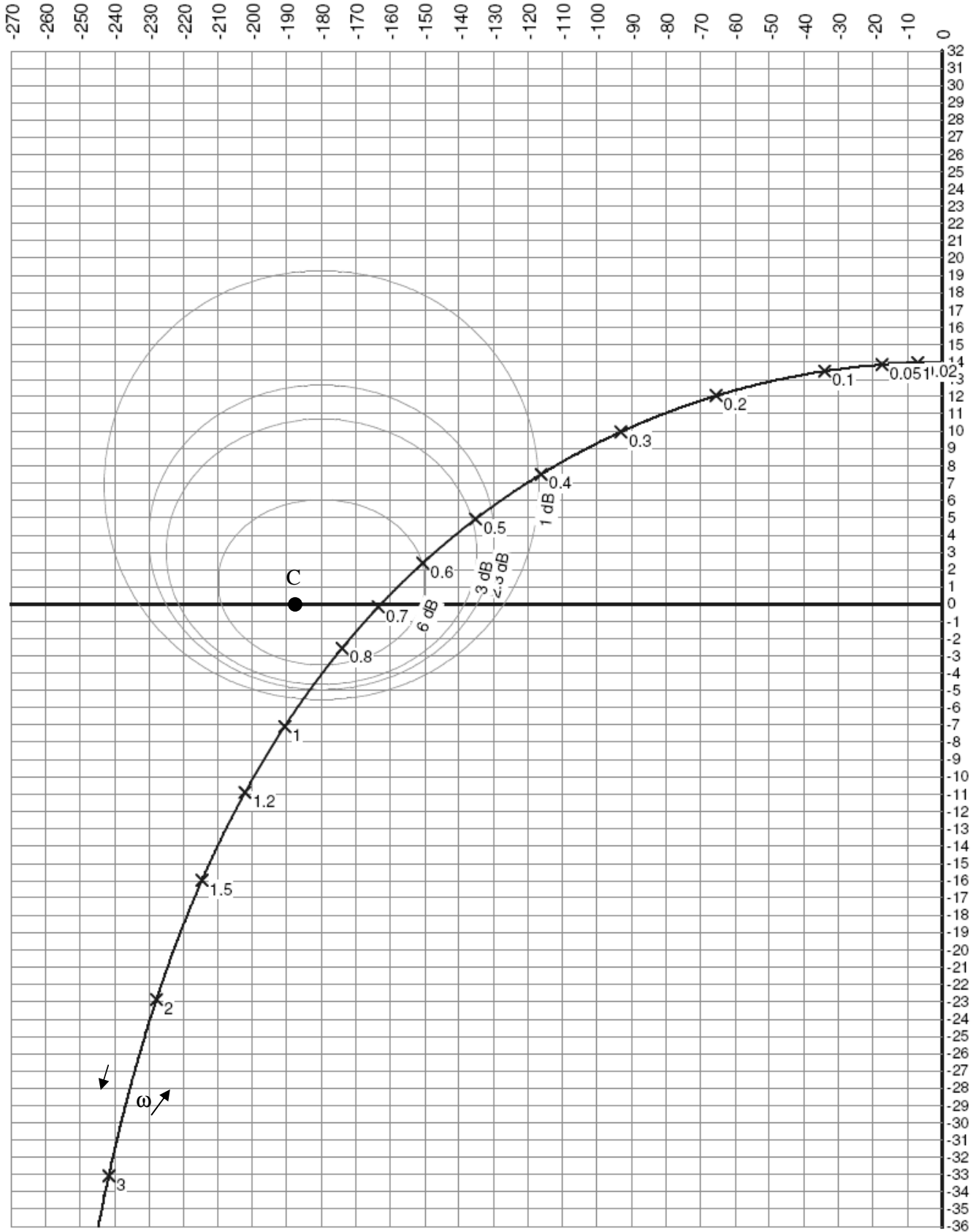
b)  $\tau_i = 16,67$  s    c)  $C(j\omega) = \frac{1 + j \cdot 16,67\omega}{j \cdot 16,67\omega}$

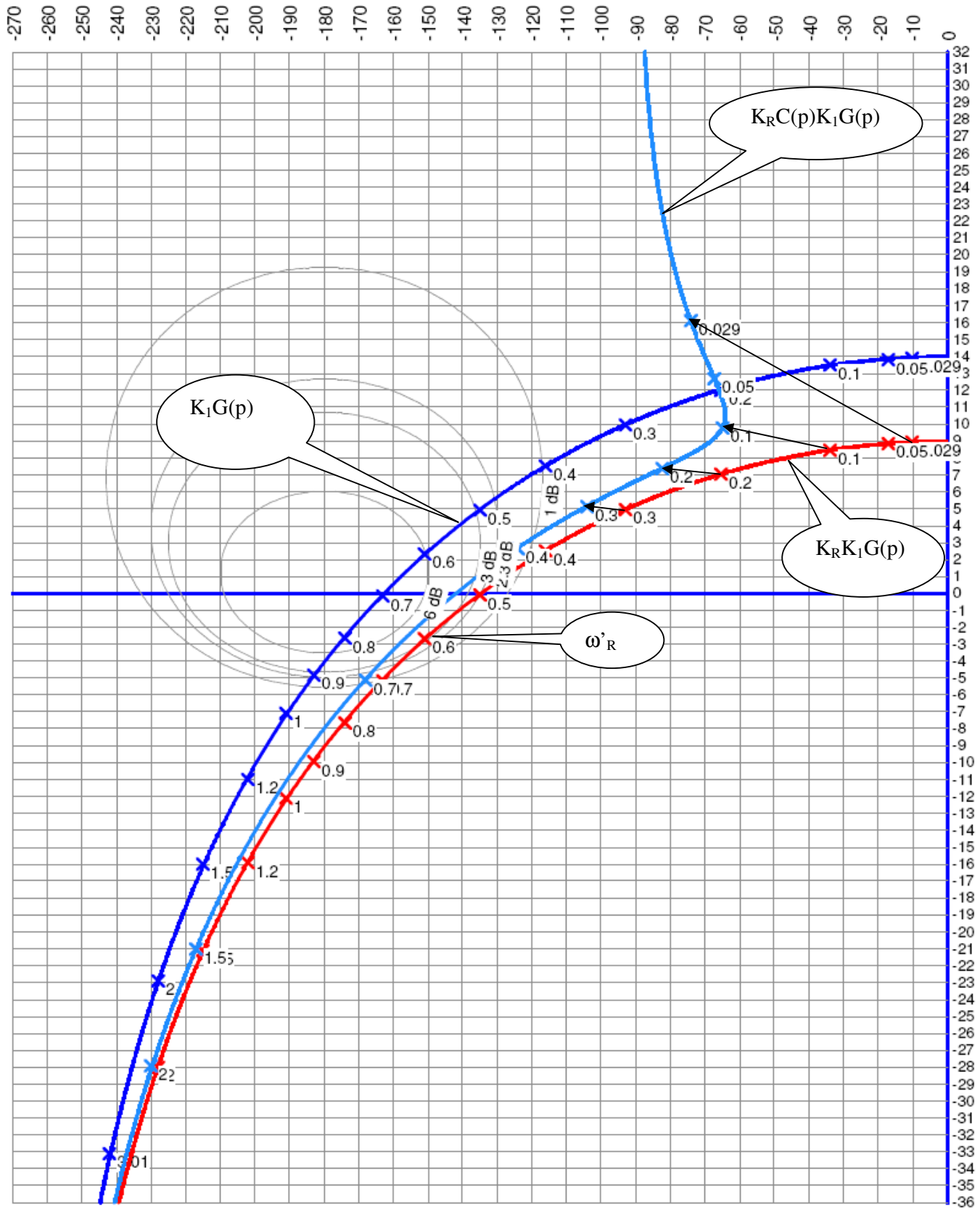
$|C(j\omega)|_{dB} = 10 \log[1 + (16,67\omega)^2] - 20 \log(16,67\omega)$      $\varphi = \arctg(16,67\omega) - 90^\circ$

f) Le correcteur P.I. a rajouté une intégration à la f.t.b.o. du S.A., donc l'asservissement de position est parfait. De plus, le correcteur a amélioré nettement la précision du S.A., sans modifier notablement sa stabilité puisque l'on note maintenant une marge de phase de  $\approx 40^\circ$  et une marge de gain de  $\approx 8$  dB.

-----

# Lieu de Black de $K_1G(p)$





Sans Nom  $H(p) = \frac{5}{1 + 6p + 12p^2 + 8p^3}$

Sans Nom  $H(p) = \frac{2.81}{1 + 6p + 12p^2 + 8p^3}$

Sans Nom  $H(p) = \frac{2.81 + 46.8427p}{+ 16.67p + 100.02p^2 + 200.04p^3 + 133.36p^4}$