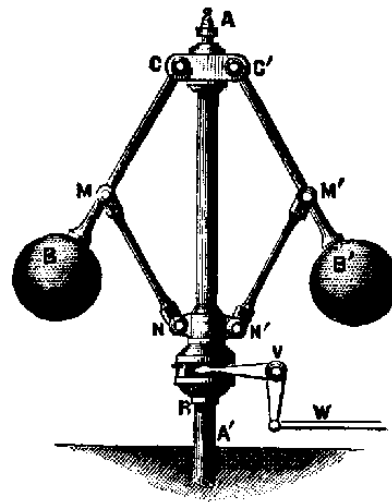
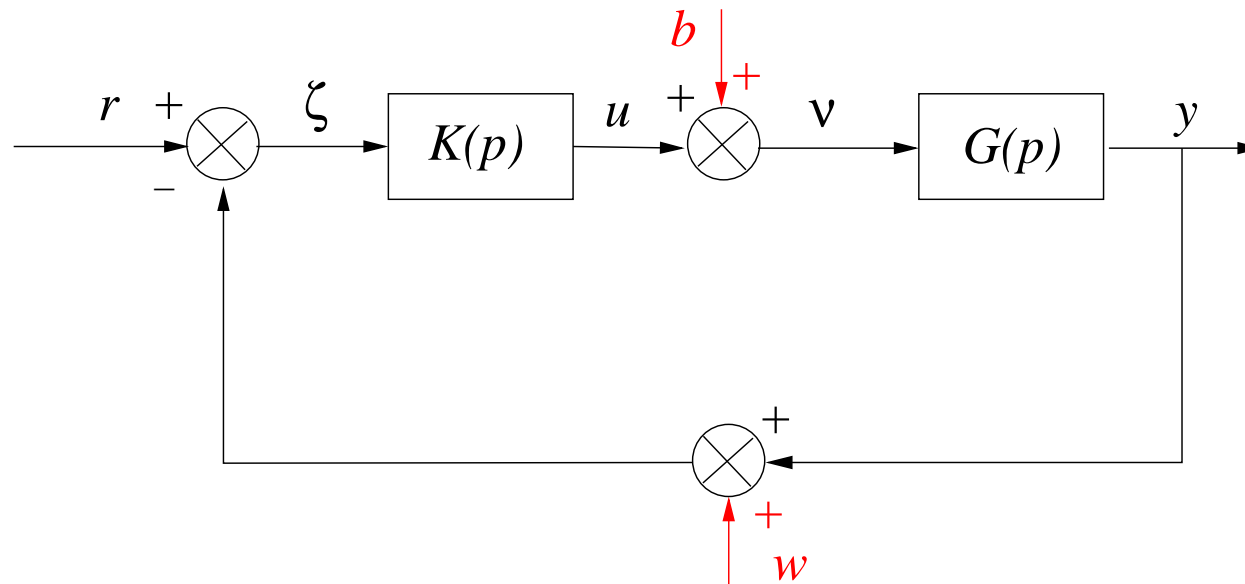


Représentation et analyse des systèmes linéaires

PC 7

Performance des systèmes bouclés





- **Relation 1 :** $y(p) = S(p)G(p)b(p) + T(p)(r(p) - w(p))$
- **Relation 2 :** $\epsilon(p) = S(p)r(p) - S(p)G(p)b(p) + T(p)w(p)$
- **Relation 3 :** $u(p) = K(p)S(p)(r(p) - w(p)) - T(p)b(p)$
- **Relation 4 :** $v(p) = K(p)S(p)(r(p) - w(p)) + S(p)b(p)$

- Pour que b ait peu d'influence sur y : $|G(j\omega)S(j\omega)| \ll 1$
- Pour que b ait peu d'influence sur ν : $|S(j\omega)| \ll 1$

$$\underline{\omega < \omega_b}$$

$$|S(j\omega)| \ll 1$$

$$|K(j\omega)G(j\omega)| \gg 1$$

$$|T(j\omega)| \sim 1$$

$y \sim (r - w)$ et $\epsilon \sim w$:

$$\boxed{\omega_b < \omega_h}$$

$u \sim G^{-1}(r - w) - b$ et $\nu \sim G^{-1}(r - w)$:

$$\boxed{\omega_b < \omega_{co}}$$

- Pour que w ait peu d'influence sur y : $|T(j\omega)| \ll 1$
- Pour que w ait peu d'influence sur ν : $|K(j\omega)S(j\omega)| \ll 1$

$$\begin{array}{l} \underline{\omega > \omega_h} \\ |S(j\omega)| \sim 1 \\ |K(j\omega)G(j\omega)| \ll 1 \\ |T(j\omega)| \ll 1 \end{array}$$

$y \sim Gb$ et $\epsilon \sim r - Gb$:

$$\omega_{co} < \omega_h$$

$u \sim K(r - w)$ et $\nu \sim b + K(r - w)$:

$$\omega_b < \omega_h$$

$$\underline{\omega < \omega_b}$$

$$|S(j\omega)| \ll 1$$

$$|K(j\omega)G(j\omega)| \gg 1$$

$$|T(j\omega)| \sim 1$$

↳ Erreur :

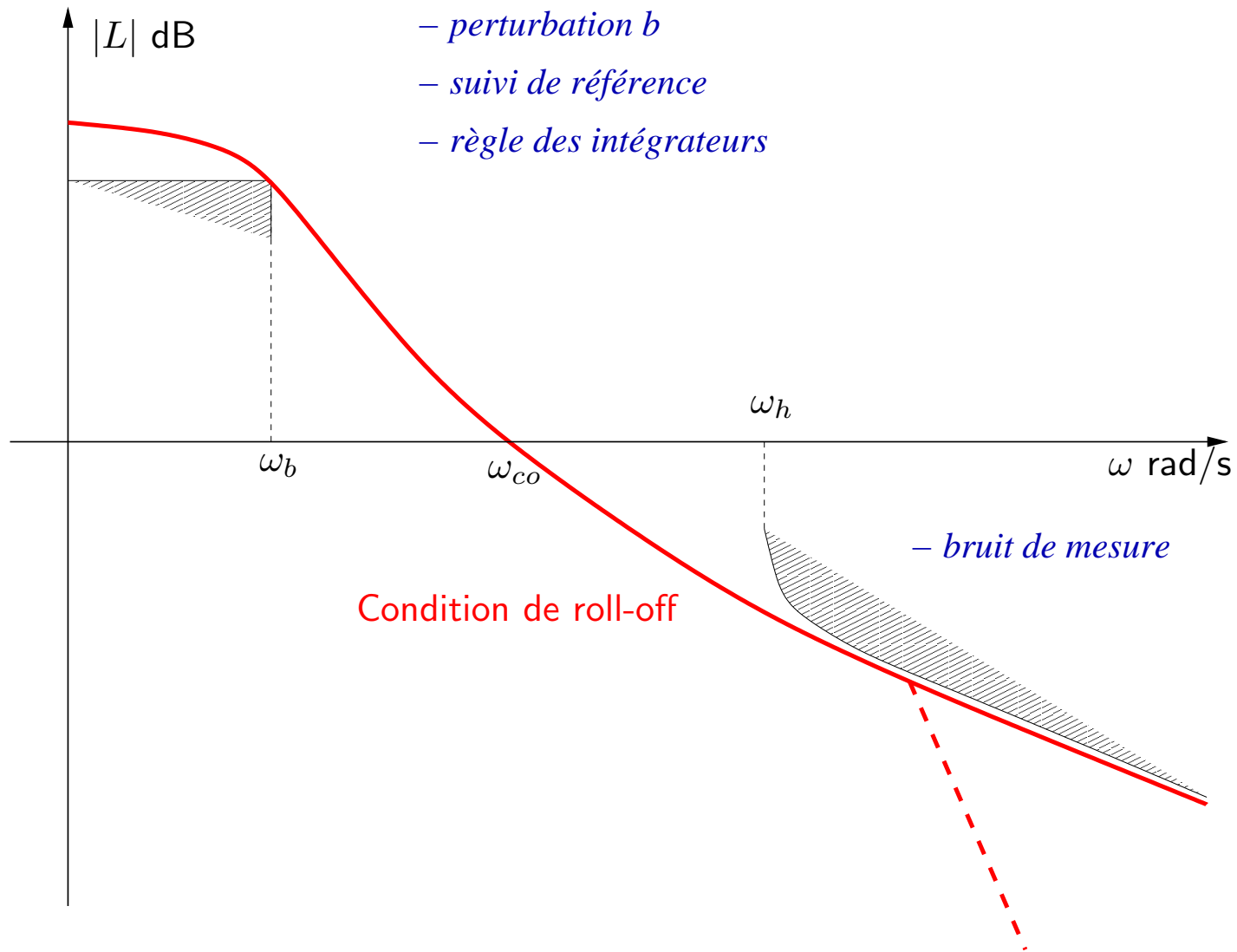
$$\epsilon(p) = S(p)r(p) = \frac{r(p)}{1 + K(p)G(p)}$$

↳ Th. de la valeur finale :

$$\lim_{t \rightarrow \infty} \epsilon(t) = \epsilon(\infty) = \lim_{p \rightarrow 0} p\epsilon(p) = \lim_{p \rightarrow 0} pS(p)r(p)$$

□ **Théorème 1** : *règle des intégrateurs*

Afin d'annuler l'erreur en régime permanent à une entrée transitoire $r(p)$, la boucle ouverte doit comprendre au moins autant d'intégrateurs que le signal $r(p)$ en contient



$\omega \leq \omega_b$ et $\omega \geq \omega_h$ + pente arbitraire

$\omega_{co} \leq \omega \leq \omega_{-180^\circ}$:

- **Impératif de stabilité :**

$$|L(j\omega_{-180^\circ})| < 1$$

- **Impératif de rapidité :**

ω_{co} et ω_{-180° grandes

□ **Théorème 2** : *condition de roll-off*

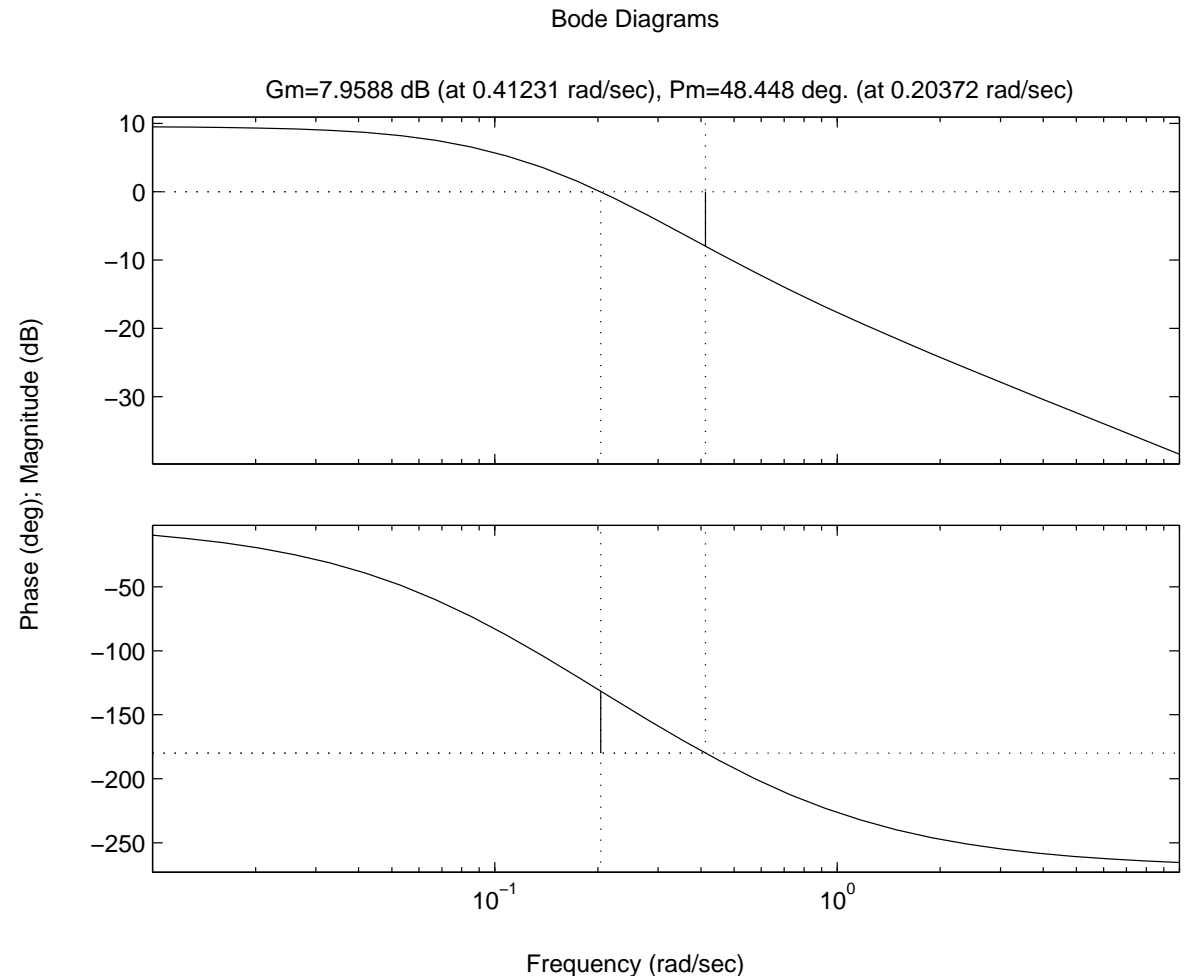
*Une fonction de transfert ayant une pente de -20 dB/dec est dite avoir un **roll-off** de 1. La condition de roll-off est alors que $L(j\omega)$ doit avoir un roll-off de **1** dans la région de ω_{co} et au minimum de **2** au delà de cette pulsation.*

- 1- Spécification du **nombre d'intégrateurs** dans $L(p)$ par la règle des intégrateurs
- 2- Spécification de **la pente** de la courbe de gain en boucle ouverte $|L(j\omega)|$ sur certaines plages de fréquence :
 - pente de -20 dB/dec autour de ω_{co} pour satisfaire la condition de roll-off
 - pente supérieure à -20 dB/dec aux hautes fréquences ($\omega \geq \omega_h$) pour le filtrage des bruits
 - pente aux basses fréquences, ($\omega \leq \omega_b$) définie par le modèle de la perturbation $b(p)$
- 3- Spécification d'**une pulsation de coupure** ω_{co} pour répondre aux impératifs de stabilité en termes de marge de phase et de gain

➔ **Synthèse par inversion du modèle :**

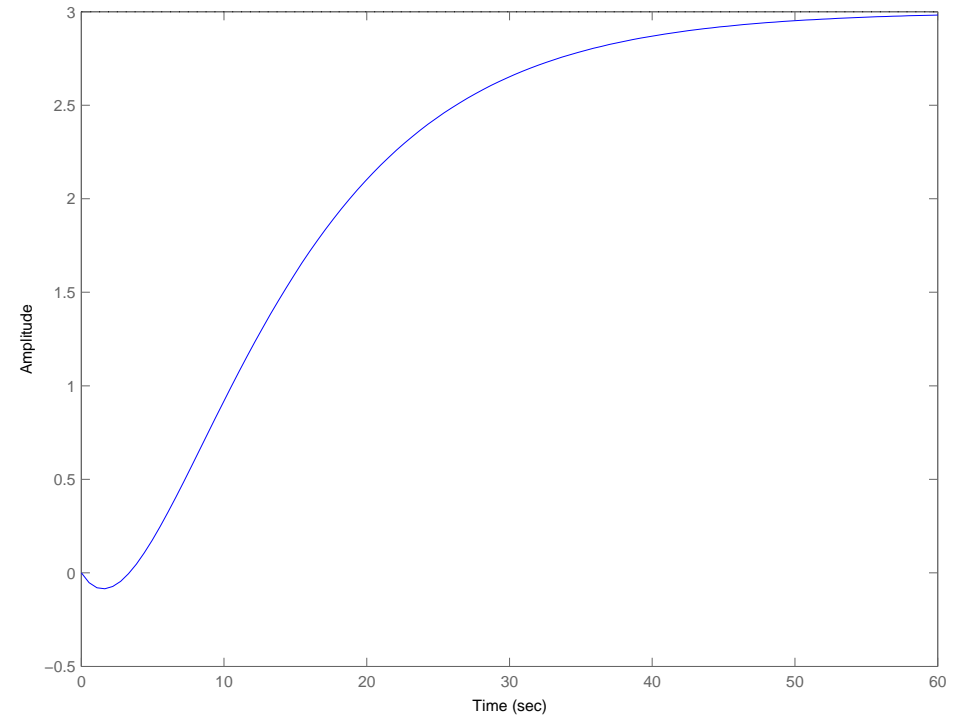
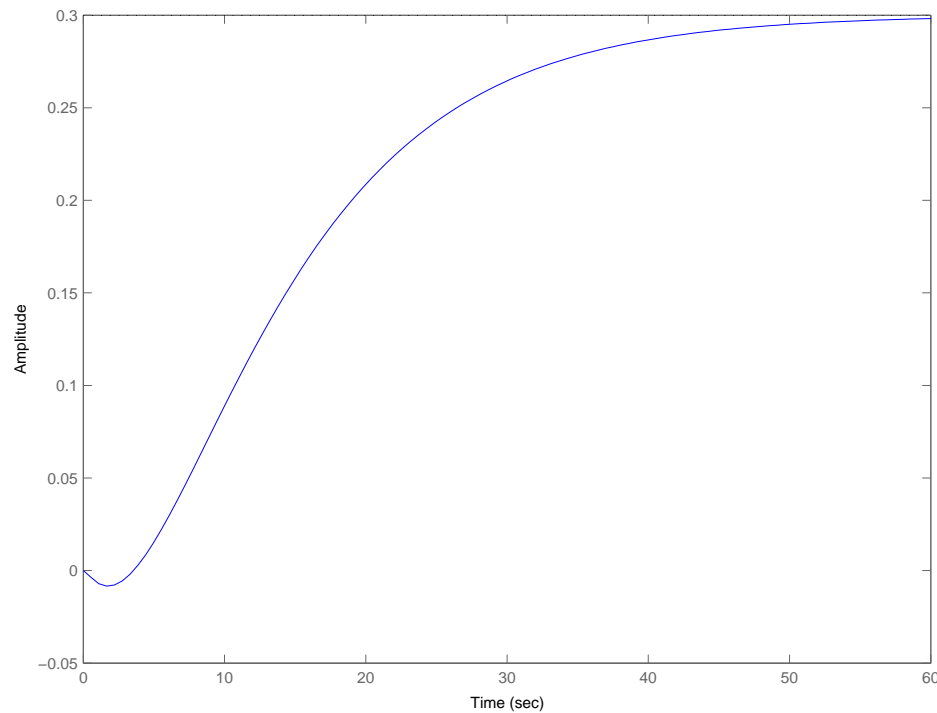
$$K(p) = L(p)G^{-1}(p)$$

$$G(p) = \frac{3(-2p + 1)}{(5p + 1)(10p + 1)}$$



- Non minimum de phase, $z = 0.5$
- Stable en boucle ouverte : $p_1 = -1/5$ et $p_2 = -1/10$ correspondant aux pulsations de cassure caractéristiques $\omega_{p_1} = 0.2 \text{ rad/s}$ et $\omega_{p_2} = 0.1 \text{ rad/s}$

Réponses temporelles à un échelon sur la perturbation et sur la consigne en b.o.



Spécifications

↳ Précision :

Le système corrigé ne doit pas présenter d'erreur en régime permanent à une réponse en échelon de position

↳ Rejet de perturbation :

Le modèle de la perturbation étant un premier ordre donné par :

$$b(p) = G_b(p)a(p) = \frac{0.5}{p + 0.5}a(p)$$

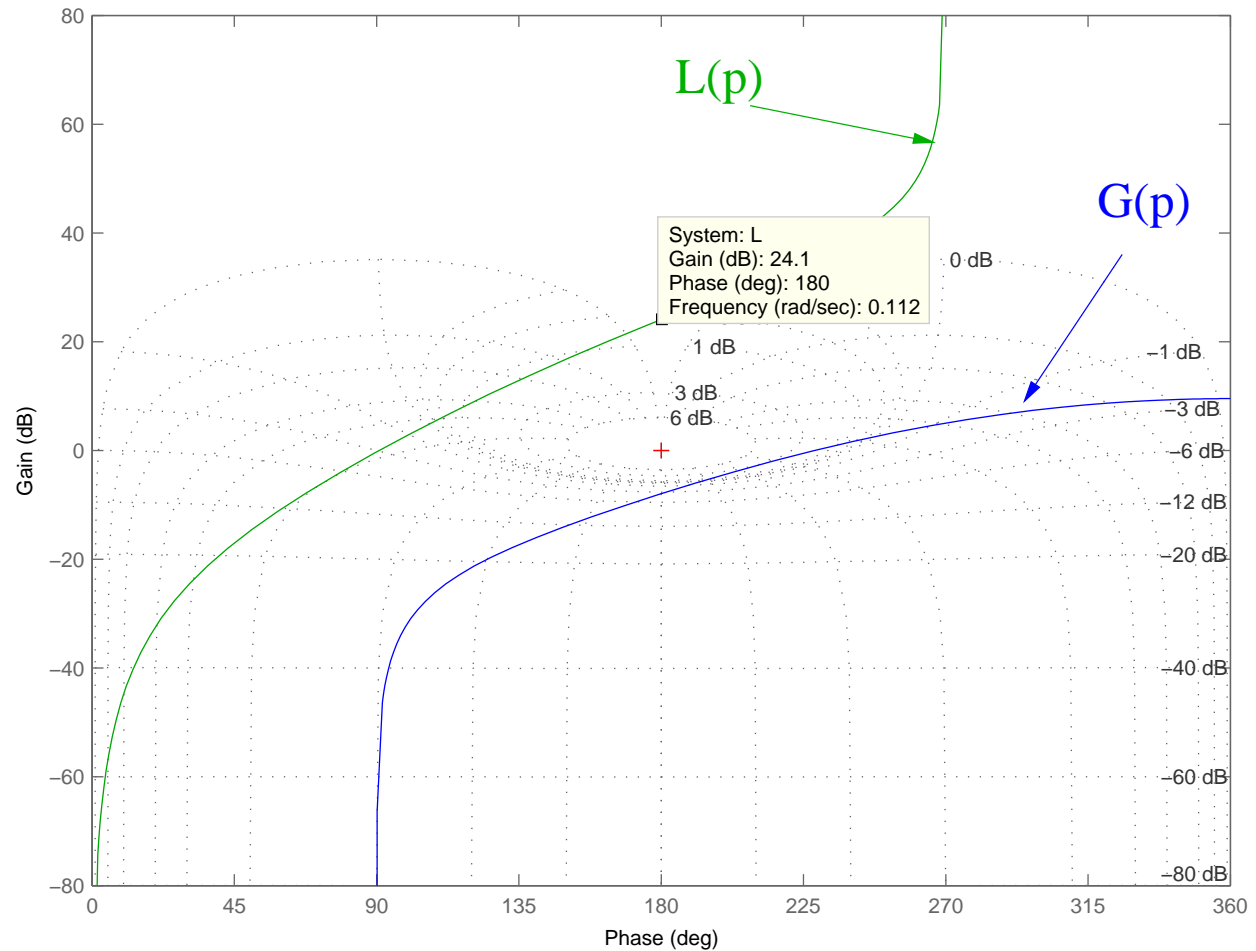
La sortie doit revenir à zéro le plus rapidement possible si $a(p) = 1/p$

↳ Filtrage des bruits :

Le bruit de mesure intervenant au delà de 0.5 Hz doit être filtré

Il est nécessaire d'ajouter une intégration dans la boucle ouverte :

$$L(p) = \frac{3(-2p + 1)}{p(5p + 1)(10p + 1)}$$



- La condition de roll-off aux hautes fréquences est vérifiée
- Pente aux hautes fréquences : $\omega_h = 3$ rad/s
Ajout éventuel d'un pôle dont la pulsation de cassure est supérieure à 3 rad/s
- Pente aux basses fréquences :

Actuellement : -20 dB/dec

Analyse de $b(p)$:

$$|G_b(j\omega)| = \frac{0.5}{\sqrt{0.025 + \omega^2}}$$

$\omega = 0.5$ rad/s est la pulsation de coupure pour le modèle de perturbation i.e.
pour $\omega > 0.5$ rad/s alors $|G_b(j\omega)| < 0$ dB :

$$\omega_b = 0.5 \text{ rad/s}$$

- **Pente aux pulsations intermédiaires** : de -40 dB/dec à -60 dB/dec

Déplacement des deux pôles de $G(p)$:

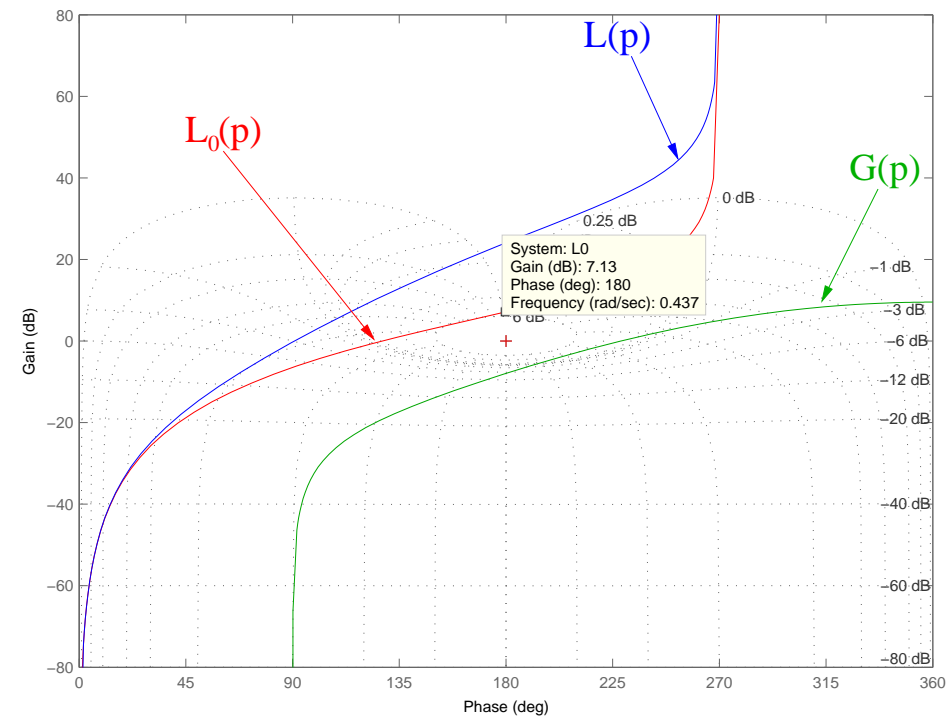
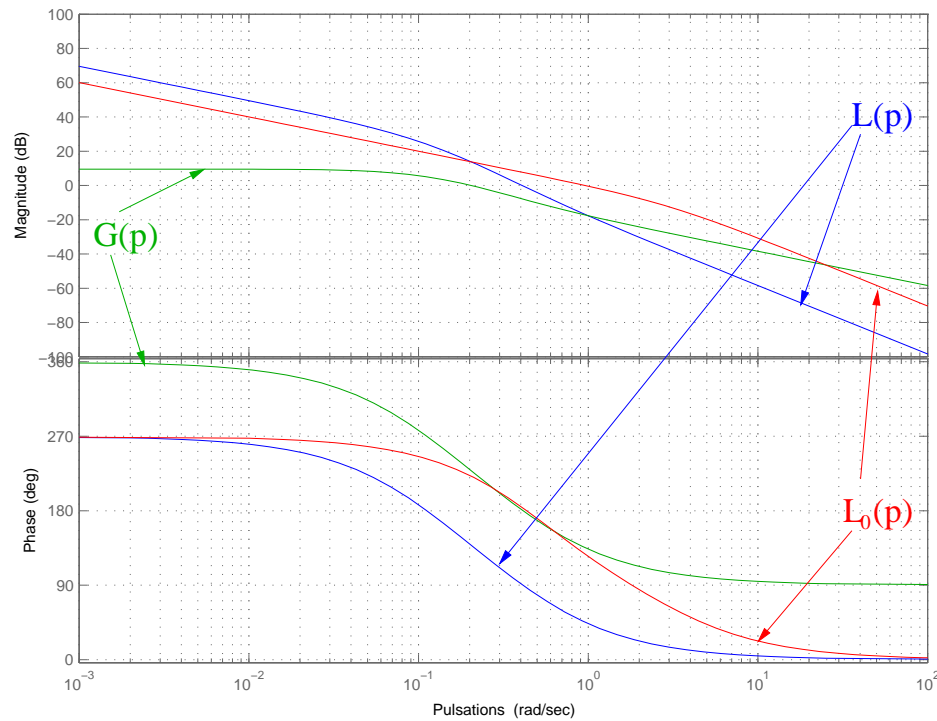
$$L(p) = \frac{K(-2p + 1)}{p(\alpha p + 1)(\beta p + 1)}$$

On choisit $\alpha = 2$, $\omega_{p_\alpha} = 0.5$ rad/s et $\beta = 0.33$, $\omega_{p_\beta} = 3$ rad/s et un roll-off de 2 au delà

$$L_0(p) = \frac{-2p + 1}{p(2p + 1)(0.33p + 1)}$$

$$M_\Phi = -52^\circ \quad \omega_{co} = 0.95 \text{ rad/s}$$

$$K_g = -0.44 \quad \omega_{-180^\circ} = 0.43 \text{ rad/s}$$



↳ Introduction d'un gain : diminution de la pulsation de coupure

$$K = 0.15 \quad \omega_{co} = 0.2 \text{ rad/s}$$

↳ Fonction de transfert en boucle ouverte :

$$L_f(p) = \frac{0.15(-2p + 1)}{p(2p + 1)(0.33p + 1)}$$

↳ Marges de phase et de gain :

$$M_\Phi = 54^\circ \quad \omega_{co} = 0.15 \text{ rad/s}$$

$$K_g = 2.92 \quad \omega_{-180^\circ} = 0.44 \text{ rad/s}$$

↳ Correcteur :

$$K(p) = \frac{0.05(10p + 1)(5p + 1)}{p(2p + 1)(0.33p + 1)}$$

