

Durée : 1h45mn – Polycopié de cours autorisé.

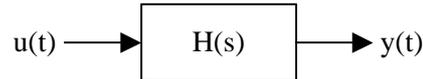
Porter les réponses directement sur cet énoncé, dans les cadres prévus à cet effet. Tout autre document sera ignoré.

Les 3 parties sont totalement indépendantes. Les barèmes sont notés entre crochets. Ils sont donnés à titre indicatif.

Soit la fonction de transfert $H(s)$ suivante.

$$H(s) = \frac{250 \cdot (s + 2)}{(s + 50)}$$

Cette fonction de transfert est celle d'un système dont le signal d'entrée est $u(t)$ et le signal de sortie est $y(t)$.



I. On prend $u(t)=G(t)$ (échelon unitaire).

I.1. Donner l'expression de $U(s)$. [0.5]

$$U(s) = \frac{1}{s}$$

I.2. En déduire l'expression de $Y(s)$. [0.5]

$$Y(s) = H(s) \cdot U(s) = \frac{250 \cdot (s + 2)}{s \cdot (s + 50)}$$

I.3. Calculer la valeur de $y(t)$ quand $t \rightarrow 0+$. [1]

On utilise le théorème de la valeur initiale :

$$y(t \rightarrow 0^+) = \lim_{s \rightarrow \infty} s \cdot Y(s) = s \cdot \frac{250 \cdot (s + 2)}{s \cdot (s + 50)} \Big|_{s \rightarrow \infty} = 250$$

I.4. Calculer la valeur de $y(t)$ quand $t \rightarrow \infty$. [1]

On utilise le théorème de la valeur finale :

$$y(t \rightarrow \infty) = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot Y(s) = s \cdot \frac{250 \cdot (s + 2)}{s \cdot (s + 50)} \Big|_{s \rightarrow 0} = 10$$

I.5. Déterminer l'expression de $y(t)$. [2]

$$Y(s) = \frac{250 \cdot (s + 2)}{s \cdot (s + 50)}$$

La décomposition en éléments simples donne :

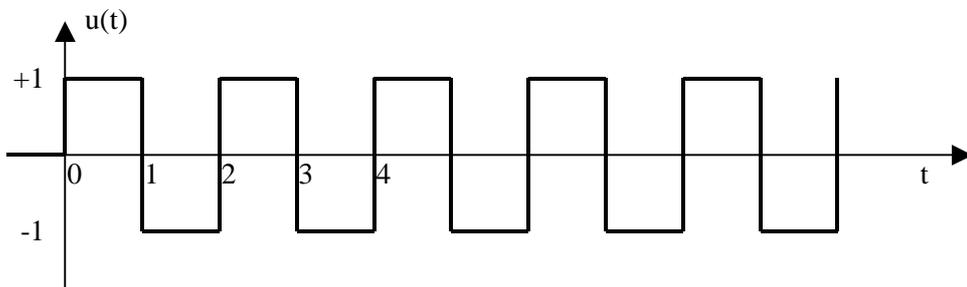
$$Y(s) = \frac{a}{s} + \frac{b}{s + 50} = \frac{as + 50a + bs}{s \cdot (s + 50)}$$

Par identification, on trouve :

$$\begin{cases} a + b = 250 \\ 50a = 500 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} a = 10 \\ b = 240 \end{cases}$$

d'où : $y(t) = 10 \cdot \Gamma(t) + 240 \cdot e^{-\frac{t}{50}} \cdot \Gamma(t)$

II. On prend maintenant le signal $u(t)$ représenté ci-dessous :



Déterminer l'expression de $U(s)$. [3]

On peut écrire $u(t)$ sous la forme :

$$u(t) = \Gamma(t) - 2\Gamma(t-1) + 2\Gamma(t-2) - 2\Gamma(t-3) + 2\Gamma(t-4) - \dots$$

$$U(s) = \frac{1}{s} - 2\frac{e^{-s}}{s} + 2\frac{e^{-2s}}{s} - 2\frac{e^{-3s}}{s} + 2\frac{e^{-4s}}{s} - \dots$$

On peut alors écrire $U(s)$ sous la forme :

$$U(s) = \frac{1}{s} \cdot (1 - 2 \cdot S_n) \quad \text{avec} \quad S_n = q - q^2 + q^3 - q^4 + q^5 - \dots + (-1)^{n+1} q^n \quad \text{et} \quad q = e^{-s}$$

On a donc : $S_n = q - q^2 + q^3 - q^4 + q^5 - \dots + (-1)^{n+1} q^n$

Et $q \cdot S_n = q^2 - q^3 + q^4 - q^5 + \dots - (-1)^{n+1} q^n + (-1)^{n+2} q^{n+1}$

$$\Rightarrow S_n \cdot (1 + q) = q + (-1)^n q^{n+1} \Rightarrow S_n = \frac{q + (-1)^n q^{n+1}}{1 + q}$$

Soit, quand $n \rightarrow \infty$: $S_n = \frac{q}{1 + q} = \frac{e^{-s}}{1 + e^{-s}}$

Et finalement : $U(s) = \frac{1}{s} \cdot \left(1 - 2 \frac{e^{-s}}{1 + e^{-s}} \right)$

Que l'on peut écrire également, en multipliant au numérateur et au dénominateur par $(1 - e^{-s})$:

$$U(s) = \frac{1}{s} \cdot \left(\frac{1 - 2 \cdot e^{-s} + e^{-2s}}{1 - e^{-2s}} \right)$$

III. Etude de H(s) en régime harmonique.

III.1. Ecrire H(s) sous la forme d'un produit de 3 termes comme indiqué ci-dessous :

$$H(s) = A \cdot H_1(s) \cdot H_2(s), \text{ où } A \text{ est une constante.}$$

Expliciter les expressions de A, H₁(s) et H₂(s). [1]

$$H(s) = 10 \frac{1 + \frac{s}{2}}{1 + \frac{s}{50}}$$

$$A = 10$$

$$H_1(s) = 1 + \frac{s}{2}$$

$$H_2(s) = \frac{1}{1 + \frac{s}{50}}$$

III.2. Donner la valeur de A en dB et de la phase de A. [1]

$$A_{dB} = 20 \text{ dB} \quad \arg(A) = 0 \text{ rad.}$$

III.3. Etude de H₁.

[1]

III.3.a. Que vaut H₁ quand $\omega \rightarrow 0$? $H_1|_{\omega \rightarrow 0} \rightarrow 1$

En déduire la valeur de $|H_1|_{dB}$ et de $\arg(H_1)$ dans cette zone.

$$|H_1|_{dB} \rightarrow 0 \text{ dB}$$

$$\arg(H_1) \rightarrow 0 \text{ rad.}$$

[1]

III.3.b. Que vaut H₁ quand $\omega \rightarrow \infty$?

$$H_1|_{\omega \rightarrow \infty} \rightarrow \frac{j\omega}{2}$$

En déduire la valeur de $|H_1|_{dB}$ et de $\arg(H_1)$ dans cette zone.

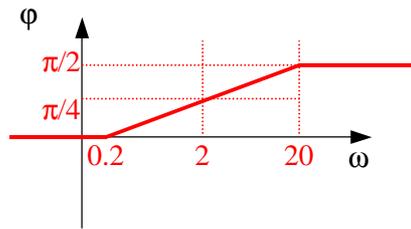
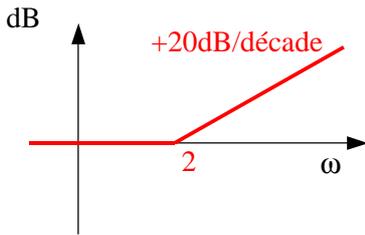
$$|H_1|_{dB} \rightarrow 20 \cdot \log(\omega) - 20 \cdot \log(2) \quad \rightarrow \text{droite de pente } +20 \text{ dB/décade passant par } [2 \text{ rad/s}, 0 \text{ dB}]$$

$$\arg(H_1) \rightarrow \frac{\pi}{2}$$

III.3.c. Etablir la valeur du gain et de la phase de H₁ pour ω_1 , une valeur particulière de ω que l'on choisira avec soin. [1]

$$\omega_1 = 2 \text{ rad/s} \quad |H_1|_{dB} = 3 \text{ dB} \quad \arg(H_1) = \pi/4$$

III.3.d. Tracer brièvement l'allure des diagrammes de Bode correspondant à H_1 . [1]



III.4. Etude de H_2 .

[1]

III.4.a. Que vaut H_2 quand $\omega \rightarrow 0$?

$$H_2|_{\omega \rightarrow 0} \rightarrow 1$$

En déduire la valeur de $|H_2|_{dB}$ et de $\arg(H_2)$ dans cette zone.

$$|H_2|_{dB} \rightarrow 0dB$$

$$\arg(H_2) \rightarrow 0rad.$$

[1]

III.4.b. Que vaut H_2 quand $\omega \rightarrow \infty$?

$$H_2|_{\omega \rightarrow \infty} \rightarrow \frac{50}{j\omega}$$

En déduire la valeur de $|H_2|_{dB}$ et de $\arg(H_2)$ dans cette zone.

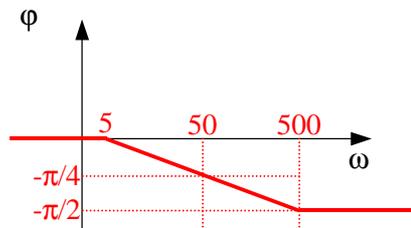
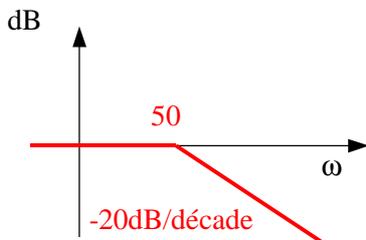
$$|H_2|_{dB} \rightarrow 20 \cdot \log(50) - 20 \cdot \log(\omega) \rightarrow \text{droite de pente } -20 \text{ dB/décade passant par } [50\text{rad/s}, 0\text{dB}]$$

$$\arg(H_2) \rightarrow -\frac{\pi}{2}$$

III.4.c. Etablir la valeur du gain et de la phase de H_2 pour ω_2 , une valeur particulière de ω que l'on choisira avec soin. [1]

$$\omega_2 = 50 \text{ rad/s} \quad |H_2|_{dB} = -3 \text{ dB} \quad \arg(H_2) = -\pi/4$$

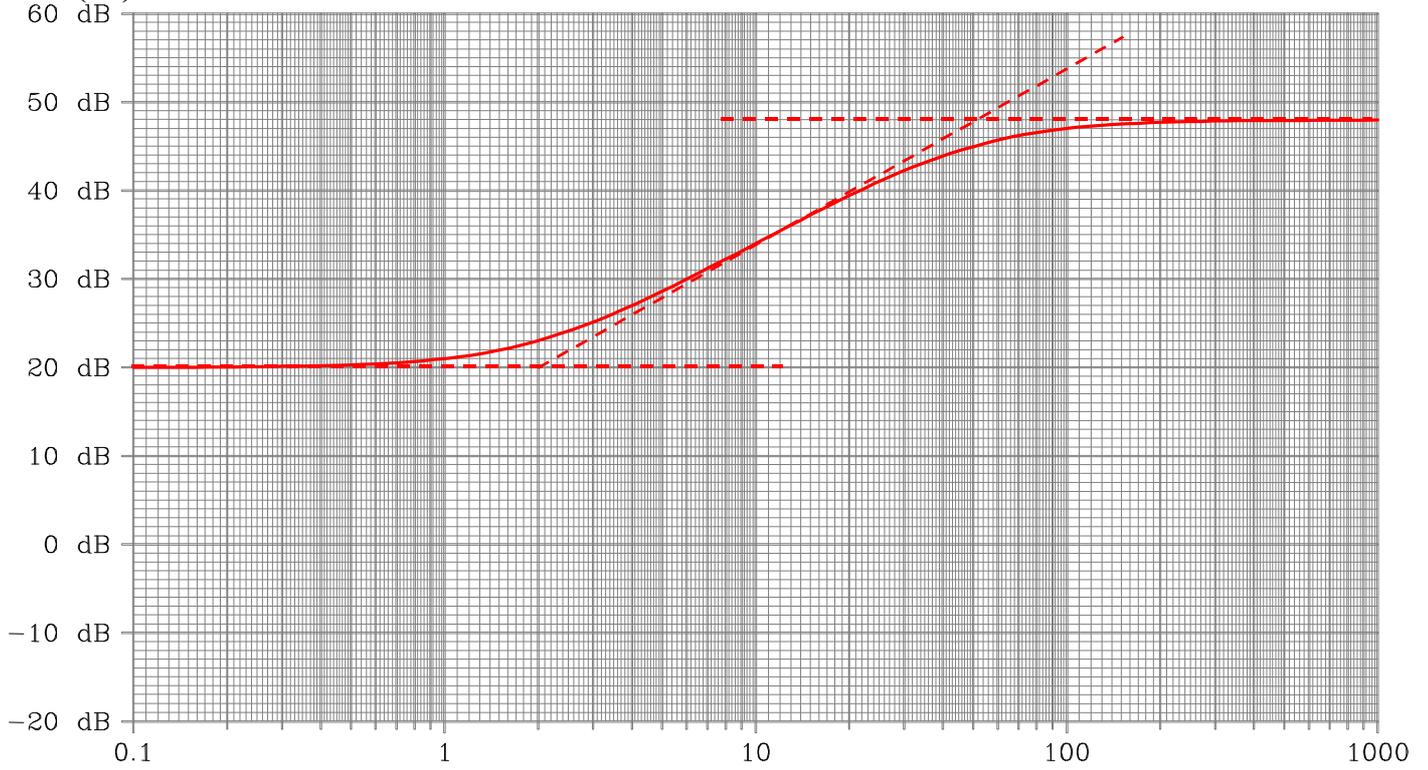
III.4.d. Tracer brièvement l'allure des diagrammes de Bode correspondant à H_2 . [1]



III.5. Tracé des diagrammes de Bode. [2]

Tracer les diagrammes de Bode asymptotiques (gain et phase) correspondant à H.

Gain (dB) :



Phase :

