

STROBEE
FALCONE
PcP2
GL

TP Signaux n°4

24/04

B.S
S

I. Préparation

1.1) Système à non minimum de phase

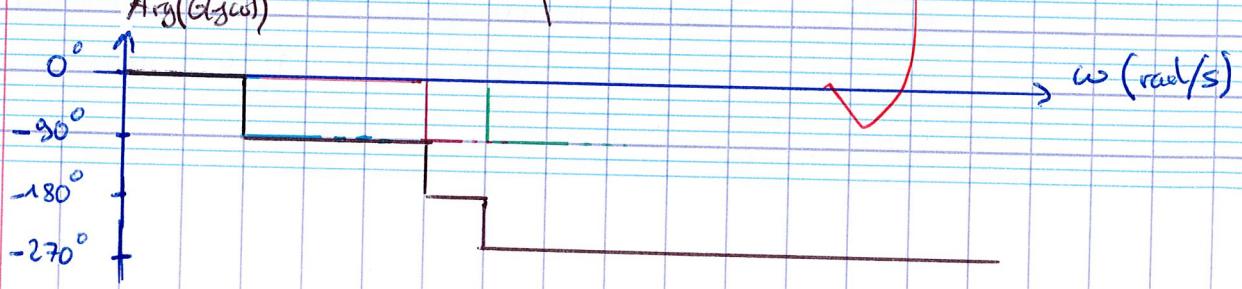
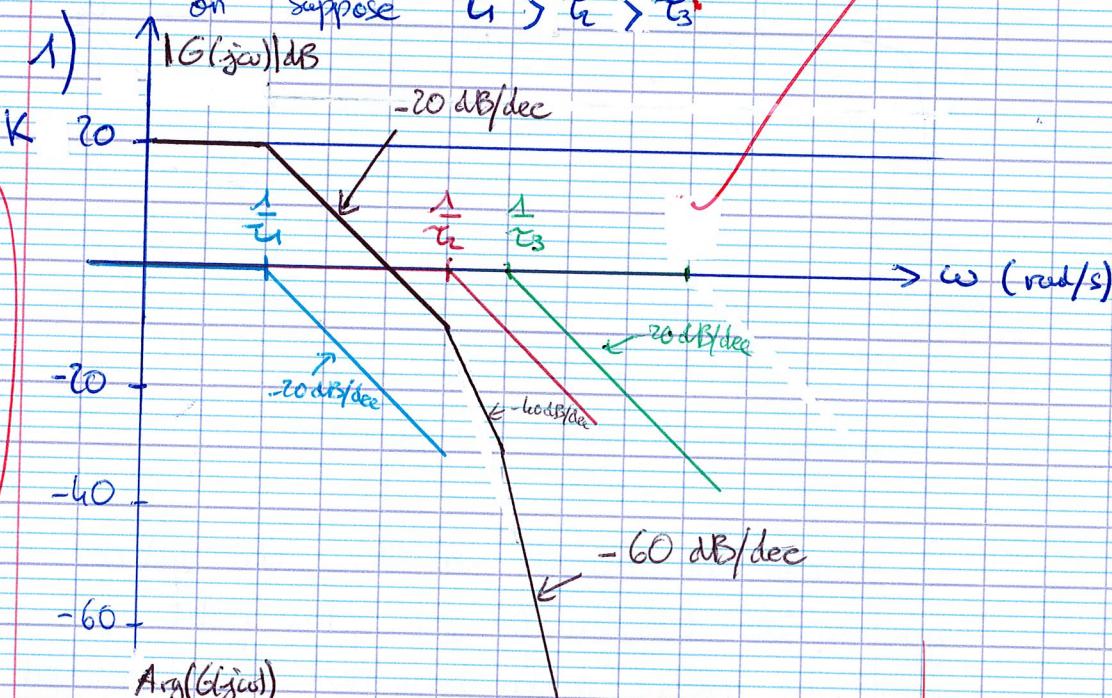
$$|G_1(j\omega)| = \frac{1}{|j\omega + 10|} = \frac{1}{\sqrt{100 + \omega^2}}$$

$$|G_2(j\omega)| = \frac{|1 - j\omega|}{|1 + j\omega||j\omega + 10|} = \frac{\sqrt{1 + \omega^2}}{\sqrt{1 + \omega^2} \sqrt{100 + \omega^2}} = |G_1(j\omega)|$$

$$2) \forall a, b, \sin a \times \sin b = \frac{1}{2} (\cos(a-b) - \cos(a+b))$$

1.2) Système à pôle dominant

on suppose $\tau_1 > \tau_2 > \tau_3$



$$\text{c) On sait que : } G(\omega_R) = \frac{K}{2^q \sqrt{1-q^2}} = \frac{G(0)}{2^q \sqrt{1-q^2}}$$

$$\Leftrightarrow 2^q \sqrt{1-q^2} = \frac{G(0)}{G(\omega_R)}$$

$$\Leftrightarrow q^2 (1-q^2) = \left(\frac{G(0)}{2G(\omega_R)} \right)^2 \quad X = q^2$$

$$\Leftrightarrow -X^2 + X - \left(\frac{G(0)}{2G(\omega_R)} \right)^2 = 0$$

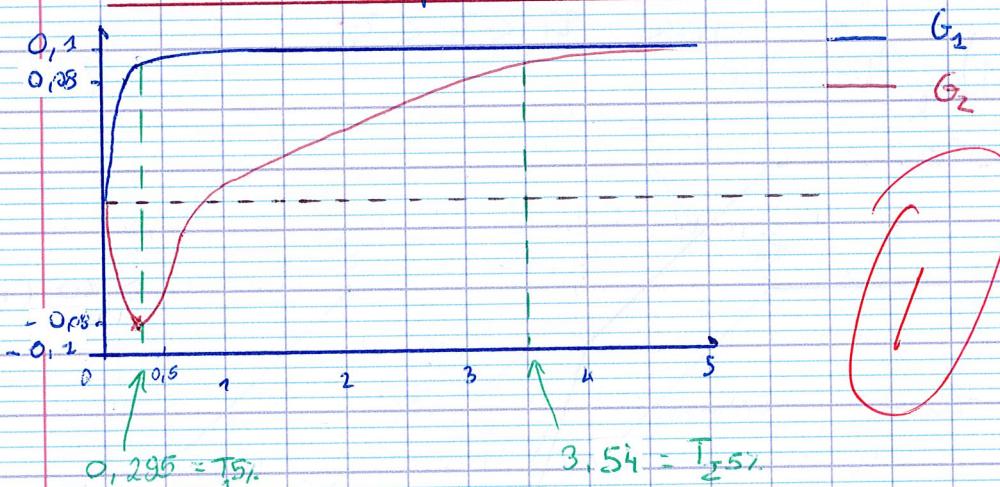
$$\Delta = 1 - 4(-1)\left(-\left(\frac{G(0)}{2G(\omega_R)}\right)^2\right) = 1 - \left(\frac{G(0)}{2G(\omega_R)}\right)^2$$

$$X = \frac{-1 \pm \sqrt{1 - \left(\frac{G(0)}{2G(\omega_R)}\right)^2}}{-2} = \frac{1}{2} \left(1 \pm \sqrt{1 - \left(\frac{G(0)}{2G(\omega_R)}\right)^2} \right)$$

$$\text{donc } q = \frac{\sqrt{2}}{2} \sqrt{1 - \sqrt{1 - \left(\frac{G(0)}{2G(\omega_R)}\right)^2}}$$

Simulation :

1. Tracé des réponses unitaires :



le temps de réponse à 5% du système associé à la fonction de transfert G_1 est plus petit que celui du système associé à la fonction de transfert G_2 . G_1 atteint donc la valeur finale plus rapidement que G_2 .

STROBSE

FALCONNE

Commentaire : On obtient une somme de cosinus.

2.2 Système à pôle dominant :

Réponse indicielle:

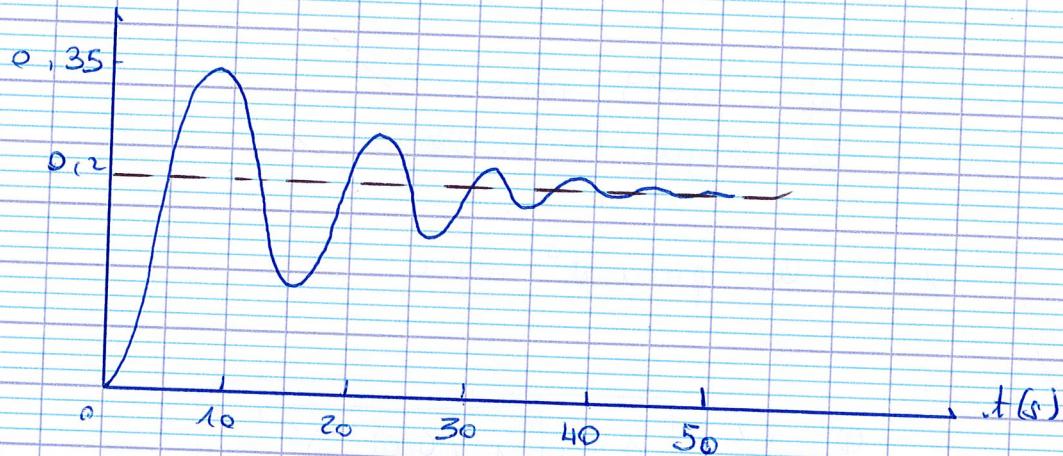
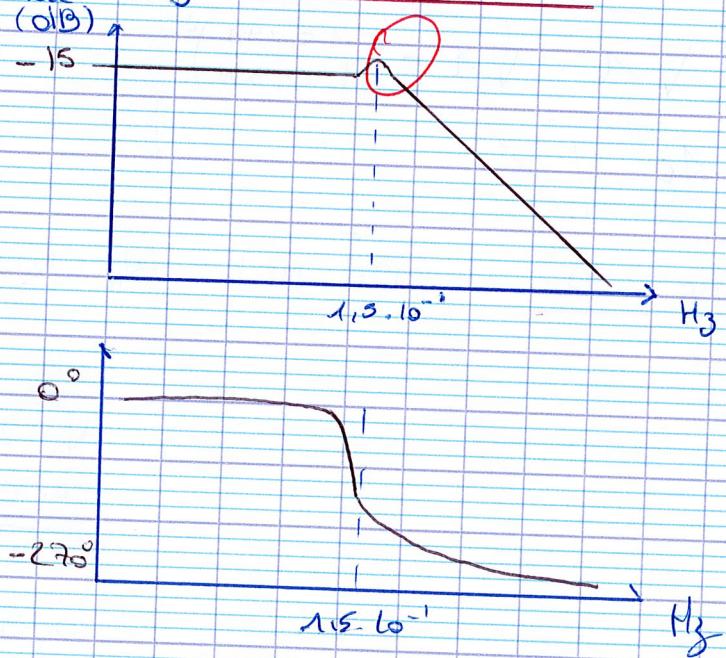


Diagramme de Bode :



Sent-on assimiler ce système à un système du premier ordre ?

Déphasage
et
Réponse
indicielle

On remarque qu'il y a une résonance non nulle en $f = 1.5 \cdot 10^{-1} \text{ Hz}$ environ. On ne peut donc pas

approximer ce système à un système du second ordre.

2. On obtient $|G(0)| = -14 \text{ dB}$

$$\text{soit } G(0) = 10^{-\frac{14}{20}} = 10^{-0,7} \approx 0,199$$

$$\omega_R = 0,99 \text{ rad/s} \quad \checkmark$$

$$\text{et } |G(j\omega_R)| = 0,986. \quad \checkmark$$

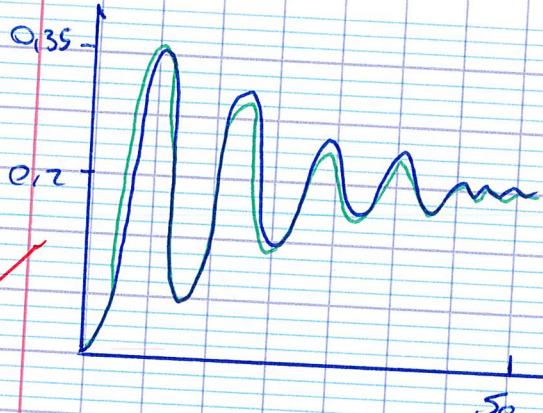
Avec la préparat° on a :

$$\begin{aligned}\varphi &= \frac{\sqrt{2}}{2} \sqrt{1 - \sqrt{1 - \left(\frac{|G(0)|}{|G(j\omega_R)|}\right)^2}} \\ &= \frac{\sqrt{2}}{2} \sqrt{1 - \sqrt{1 - \left(\frac{0,199}{0,986}\right)^2}} \\ &= 0,10 \quad \checkmark\end{aligned}$$

On cherche ω_0 . On sait $\omega_R = \omega_0 \sqrt{1 - \varphi^2}$

$$\begin{aligned}\omega_0 &= \frac{\omega_R}{\sqrt{1 - \varphi^2}} \\ &= \frac{0,99}{\sqrt{1 - (0,1)^2}} \\ &= 0,994 \text{ rad/s}\end{aligned}$$

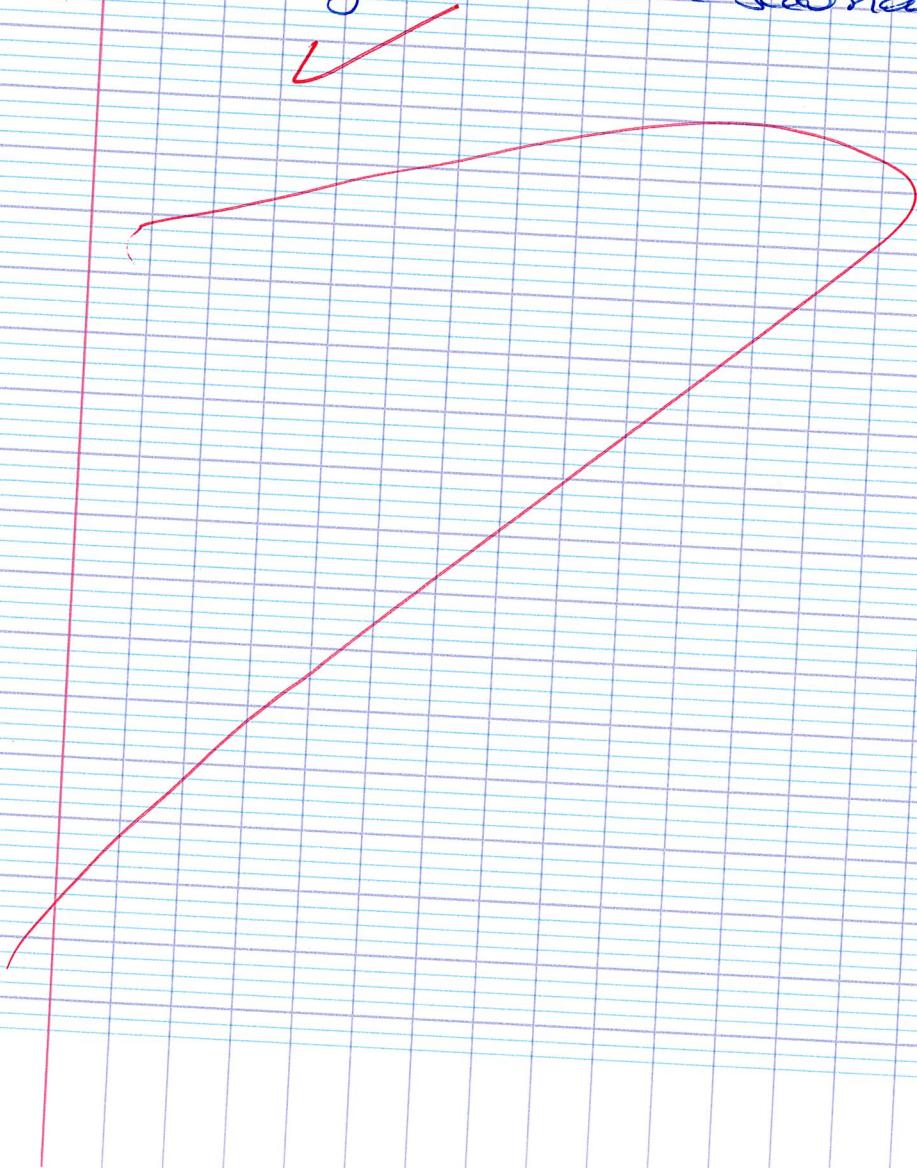
$$\begin{aligned}\text{finalement } H(p) &= \frac{K\omega_0^2}{p^2 + 2\zeta\omega_0 p + \omega_0^2} \\ &= \frac{0,196}{p^2 + 0,199 p + 0,988}\end{aligned}$$

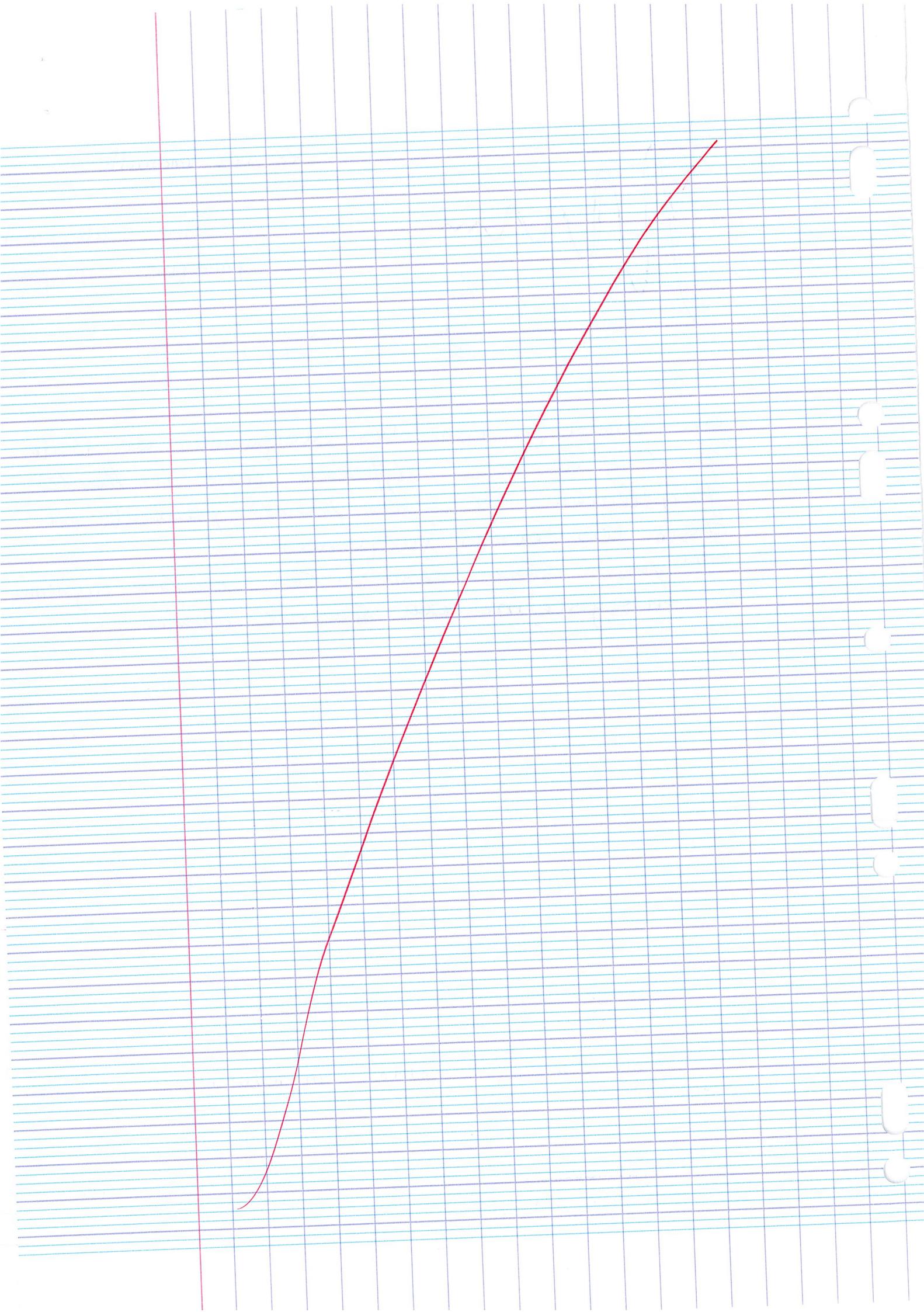


Réponses indépendantes.

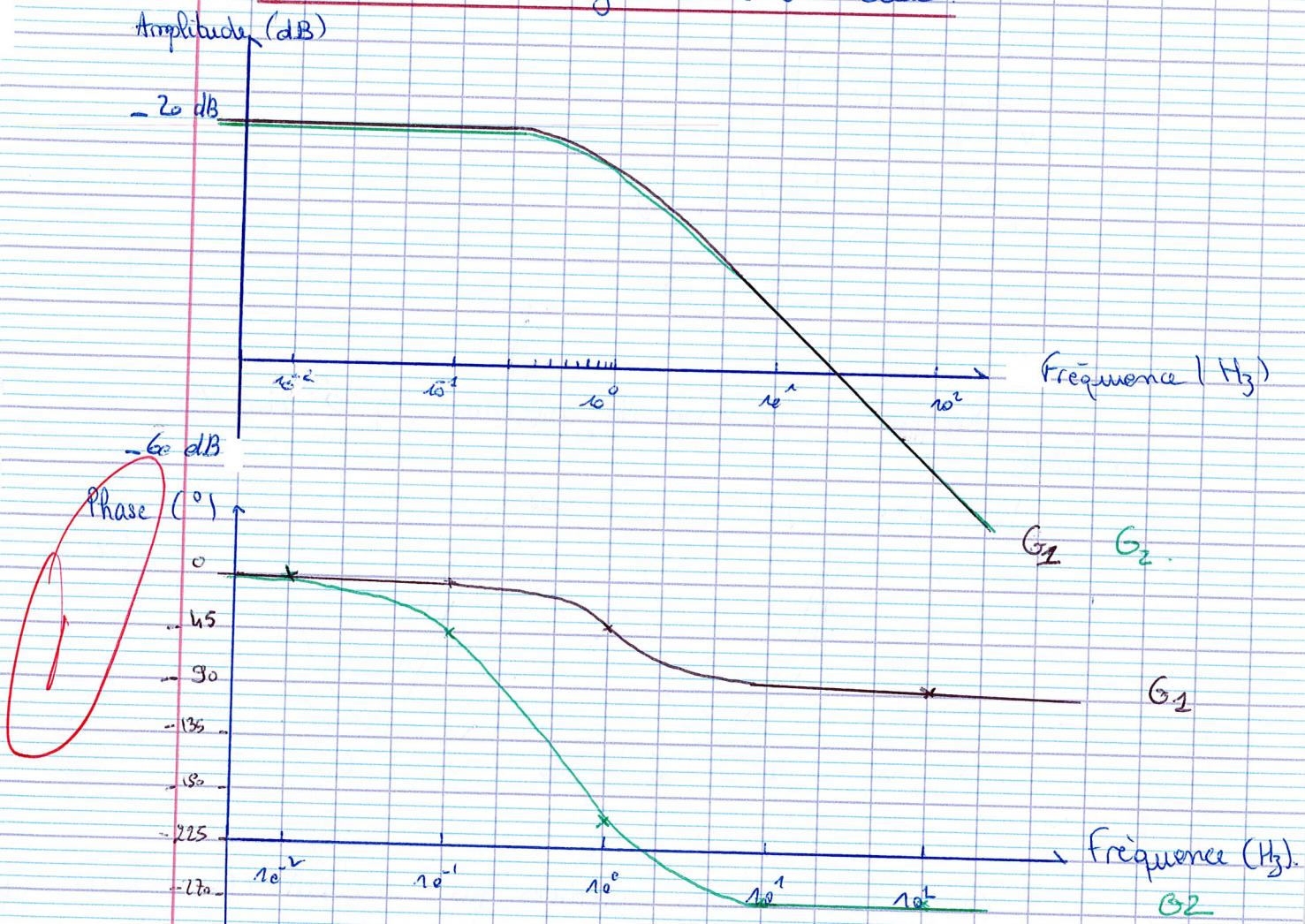
les deux courbes sont mesurées superposées

On remarque avec les diagrammes de Bode qu'il y a une différence dans les hautes fréquences. Or notre bande passeuse est dans les basses fréquences.
On peut donc assimiler notre système à un système du second ordre.





2. Tracé des diagrammes de Bode :



Gm compare :

Les gains sont les mêmes alors que les phases diffèrent.
En effet le déphasage du système associé à G_2 est plus élevé (en valeur absolue).

Ceci est cohérent puisque les systèmes associés à G_1 et G_2 sont identiques, à un déphasage près.
(c-a-d : $G_2(\omega) = \frac{1-\omega}{1+\omega} \times G_1(\omega)$).

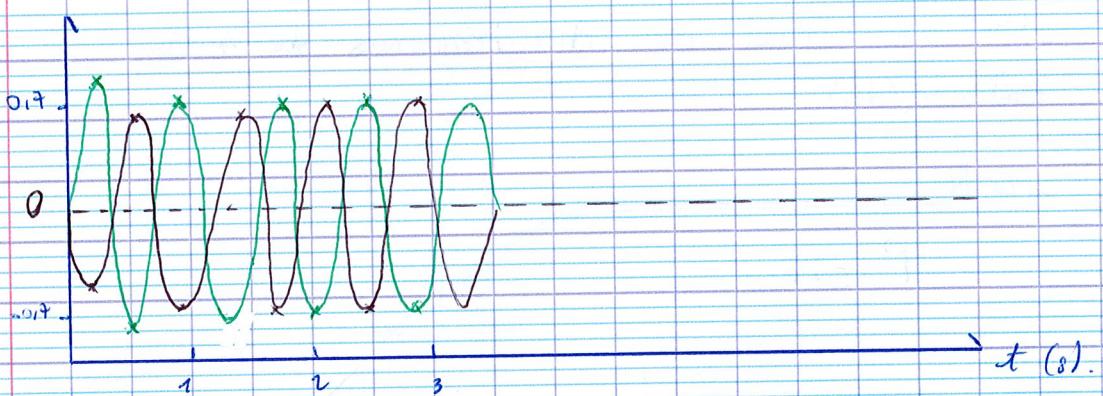
3. Tracé des réponses à un sinus causal :

Tracé des réponses pour le système associé à G_1 et à G_2 avec une entrée sinusoïdale de pulsation 10 rad/s.

Amplitude

G_1

G_2



Réponse à un sinus de pulsation 0.2 rad/s

Amplitude

G_1

G_2

(1)

Avec les valeurs obtenues par calcul on voit que quelque soit la fonction de transfert G_1 ou G_2 , à pulsations égales, les gains restent inchangés.

$$|G_1(j\omega_1)|_{dB} = 0.0707 = |G_2(j\omega_1)|_{dB} \text{ et } |G_1(j\omega_2)|_{dB} = |G_2(j\omega_2)|_{dB} = 0.1$$

En revanche, on obtient que la phase est différente si l'on change de fonction de transferts.

$$\begin{aligned} \text{Arg}(G_1(j\omega_1)) &= -45^\circ \text{ et } \text{Arg}(G_2(j\omega_1)) = -214^\circ; \\ \text{Arg}(G_1(j\omega_2)) &= -1,15^\circ \text{ et } \text{Arg}(G_2(j\omega_2)) = -24^\circ; \end{aligned}$$

4. Réponse à l'entrée $e(t) = \sin(\omega_3 t) \cdot \sin(\omega_2 t)$

Amplitude

(2)

gain
déphasé

t (s)

