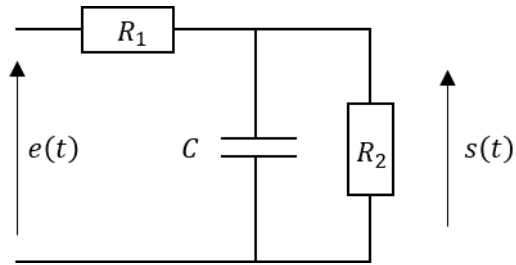


## Filtre $R_1(C||R_2)$

On considère le filtre ci-dessous.



- 1) Déterminer sans calcul la nature du filtre.
- 2) Déterminer la fonction de transfert et la mettre sous la forme canonique :

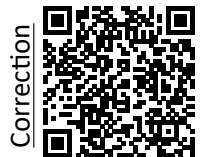
$$\underline{H} = \frac{H_0}{1 + jx}$$

avec  $x = \omega/\omega_0$ . Exprimer  $H_0$  et  $\omega_0$  en fonction de  $R_1$ ,  $R_2$  et  $C$ .

- 3) Quel est l'ordre du filtre ?
  - 4) Tracer son diagramme de Bode.
  - 5) Déterminer la fréquence de coupure  $f_c$  ainsi que la bande passante à  $-3$  dB.
- On suppose que le signal d'entrée est de la forme :

$$e(t) = E(1 + \cos(\omega t))$$

- 6) Déterminer l'expression approchée du signal de sortie  $s(t)$  si  $\omega = 100 \omega_c$ .  
On suppose désormais que le signal d'entrée est un signal créneau variant de 0 à  $E$  avec un rapport cyclique  $1/2$  et une pulsation  $\omega$ .
- 7) Décrire qualitativement l'allure du signal de sortie si  $\omega = 10 \omega_c$ .
- 8) Décrire qualitativement l'allure du signal de sortie si  $\omega = \omega_c/20$ .



Correction

## Correction

1) En BF, le condensateur est équivalent à un circuit ouvert. On applique le pont diviseur de tension :

$$\underline{s} = \frac{R_2}{R_1 + R_2} e$$

Ce filtre laisse passer les BF mais les atténue légèrement.

En HF, le condensateur est équivalent à un fil. La tension aux bornes d'un fil est nul, donc :

$$\underline{s} = 0$$

Ce filtre coupe les hautes fréquences.

Il s'agit donc d'un passe-bas.

2) On pose l'impédance équivalente :

$$\underline{Z}_{eq} = \left( \frac{1}{R_2} + j\omega C \right)^{-1} = \frac{R_2}{1 + j\omega R_2 C}$$

Avec un pont diviseur de tension :

$$\underline{H} = \frac{\underline{Z}_{eq}}{R_1 + \underline{Z}_{eq}} = \frac{R_2}{R_1 (1 + j\omega R_2 C) + R_2}$$

On divise le numérateur et le dénominateur par  $R_1 + R_2$ .

$$\underline{H} = \frac{H_0}{1 + jx} \quad \text{avec : } H_0 = \frac{R_2}{R_1 + R_2} \quad \text{et } \omega_0 = \frac{R_1 + R_2}{R_1 R_2 C}$$

3) Ordre 1.

4) En BF :

$$\underline{H}(x \ll 1) \simeq H_0 \Rightarrow \begin{cases} G_{dB} = 20 \log(H_0) \\ \phi = 0 \end{cases}$$

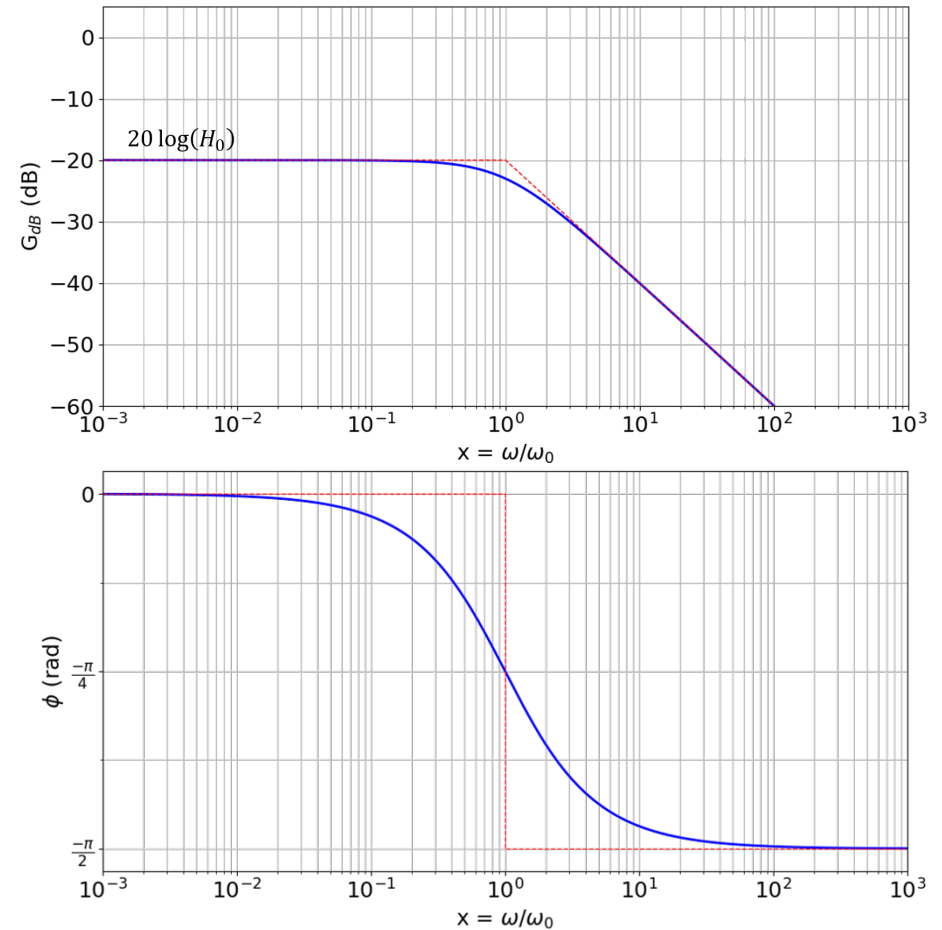
En HF :

$$\underline{H}(x \gg 1) \simeq \frac{H_0}{jx} \Rightarrow \begin{cases} G_{dB} = 20 \log(H_0) - 20 \log(x) \\ \phi = -\pi/2 \end{cases}$$

Pour  $x = 1$  :

$$\underline{H}(x = 1) = \frac{H_0}{1 + j} \Rightarrow \begin{cases} G_{dB} = 20 \log(H_0) - 3 \\ \phi = -\pi/4 \end{cases}$$

On en déduit le graphe (tracer pour  $H_0 = 1/10$ ) :



5) Cf. question précédente : la fréquence de coupure  $f_c = f_0$  et la bande passante contient toutes les fréquences de 0 à  $f_0$ .

6) La composante continue survie au filtre passe-bas (mais elle est atténuée). La composante à  $\omega = 100 \omega_c$  est une très haute fréquence, elle est coupée par le filtre. Ainsi,

$$s(t) = H_0 E = \frac{R_2}{R_1 + R_2} E$$

7) La composante continue ( $E/2$ ) passe toujours en étant atténuée par un facteur  $H_0$ . Tout le reste du spectre de  $e(t)$  est dans la pente de  $-20$  dB/dec. Le filtre se

comporte donc comme un intégrateur. En revanche, il atténue grandement l'amplitude du signal. On a donc en sortie un signal triangle de faible amplitude, oscillant autour d'une valeur moyenne  $H_0E/2$ .

8) Les premiers harmoniques passent (en étant atténués). Les harmoniques de haut rang sont de plus en plus coupés. Intuitivement, on a donc un signal créneau de valeur moyenne  $H_0E/2$  avec des frontières « arrondies ». En réalité, on sait qu'il s'agit de charges / décharges du condensateur. Le signal de sortie est donc une série de charges exponentielles (plateau à  $H_0E$ ) et décharges exponentielles (plateau à 0).