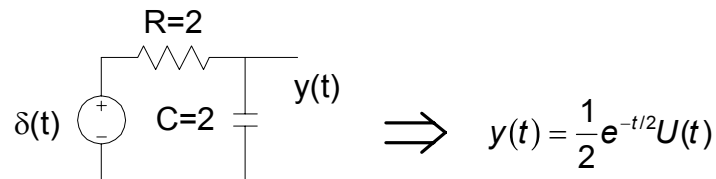


## 2002 Mini-Test 2 : Solutions

### Problème 1 (1 point sur 5)

Crédit: 1/3 correct 0 point; 2/3 correct 1/2 point; 3/3 correct 1 point



a)

Pour trouver la réponse en fréquence, on remplace le condensateur par une impédance complexe  $1/j\omega C$ . Le rapport des tensions dans ce circuit est donné par un simple diviseur de tension, donc

$$H(j\omega) = \frac{1/j\omega C}{R + 1/j\omega C} = \frac{1}{1 + j\omega RC} = \frac{1}{1 + j\omega 4}$$

Comme  $v_{in}(t) = \delta(t)$ , on sait que la transformée de Fourier de l'entrée est

$$V_{in}(\omega) = 1$$

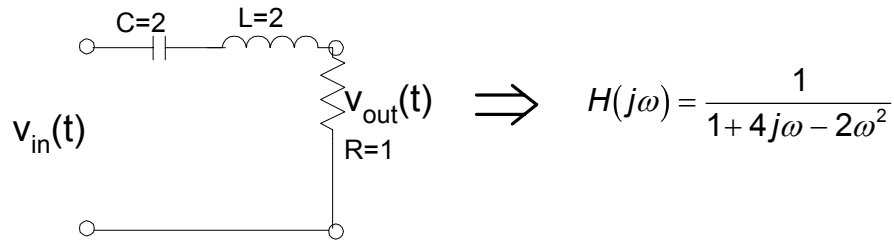
Donc la sortie sera

$$V_{out}(\omega) = V_{in}(\omega) H(j\omega) = 1 \cdot \frac{1}{1 + j\omega 4} = \frac{1/4}{1/4 + j\omega}$$

Pour déterminer  $y(t)$  il faut trouver la transformée inverse de cette expression. En utilisant le table de transformées avec  $\beta=1/4$ , nous avons

$$\begin{aligned} y(t) &= \text{TF}^{-1} \{ Y(\omega) \} = \text{TF}^{-1} \left\{ \frac{1/4}{1/4 + j\omega} \right\} = \frac{1}{4} \text{TF}^{-1} \left\{ \frac{1}{1/4 + j\omega} \right\} \\ &= \frac{1}{4} e^{-t/4} U(t) \end{aligned}$$

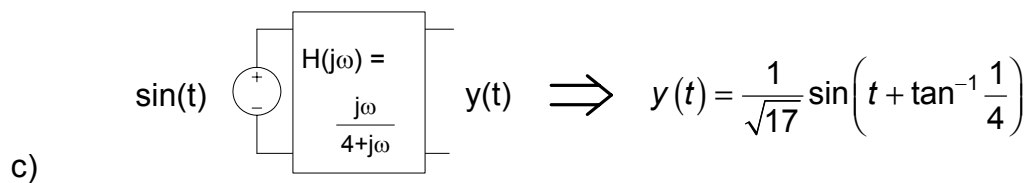
Donc a) est **Faux**.



Pour trouver la réponse en fréquence, on remplace l'inductance par une impédance complexe  $j\omega L$ , le condensateur par une impédance complexe  $1/j\omega C$ . Le rapport des tensions dans ce circuit est donné par un simple diviseur de tension, donc

$$H(j\omega) = \frac{V_{out}(\omega)}{V_{in}(\omega)} = \frac{R}{R + j\omega L + 1/j\omega C} = \frac{j\omega C}{1 + (j\omega)^2 LC + j\omega RC} = \frac{j\omega}{1 + 2j\omega - 4\omega^2}$$

Donc b) est **Faux**.



La réponse à un sinus est la partie imaginaire de la réponse à un phaseur. La réponse à un phaseur est la réponse fréquentielle évaluée à la fréquence du phaseur, multiplié par le phaseur.

$$\begin{aligned} \text{réponse à } e^{jt} &= H(j) e^{jt} = \frac{j}{4 + j} e^{jt} = \left| \frac{1}{4 + j} \right| e^{j \text{Arg} \frac{j}{4 + j}} e^{jt} \\ &= \frac{1}{\sqrt{4^2 + 1^2}} e^{j \text{Arg} \frac{1 + 4j}{4^2 + 1^2}} e^{jt} \\ &= \frac{1}{\sqrt{17}} e^{j \tan^{-1} \frac{4}{1}} e^{jt} = \frac{1}{\sqrt{17}} e^{j \tan^{-1} 4} e^{jt} \end{aligned}$$

La partie imaginaire est

$$\text{réponse à } \sin(t) = \text{Im} \frac{1}{\sqrt{17}} e^{j \tan^{-1} 4} e^{jt} = \frac{1}{\sqrt{17}} \sin(t + \tan^{-1} 4)$$

Donc c) est **Faux**.

**Problème 2 (1 point sur 5)**

Crédit: 1/4 correct 0 point; 2/4 correct 1/2 point; 3/4 correct 1/2 point; 4/4 correct 1 point

a)  $f(t) * \delta(t - t_0) = f(t - t_0)$

La convolution d'une fonction delta centrée sur  $t_0$  avec n'importe quelle fonction, est la fonction centrée **sur**  $t_0$ .

Donc a) est **Vrai**.

b)  $f(t) \cdot \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(t - nT_s)$

La définition d'une fonction périodique est

$$f(t + nT_0) = f(t) \quad \forall n, t$$

qui n'est pas nécessairement le cas ici.

Donc b) est **Faux**

c)  $\{f * g\}(t) \Leftrightarrow F(\omega) G(\omega)$

La convolution de deux fonctions dans le temps correspond à la multiplication dans le domaine de fréquence.

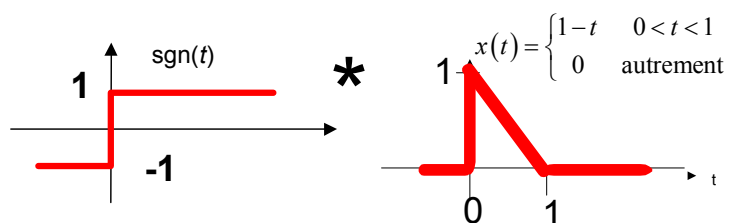
$$f(t) \cdot g(t) \Leftrightarrow \frac{1}{2\pi} \{F(\omega) * G(\omega)\} \quad \text{et} \quad \{f(t) * g(t)\} \Leftrightarrow F(\omega) \cdot G(\omega)$$

Donc b) est **Vrai**

d)  $X(\omega) = 0 \quad \forall |\omega| > \omega_0 \quad \Rightarrow \quad Y(\omega) = 0 \quad \forall |\omega| > \omega_0$  pour un système causal

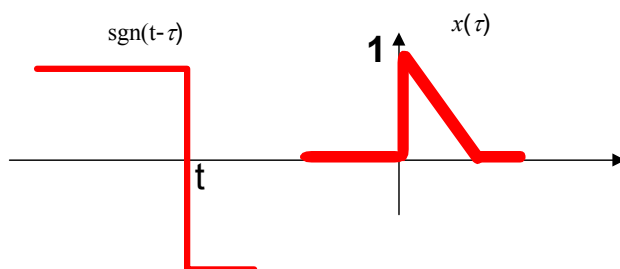
La causalité peut s'appliquer aux systèmes non-linéaires, qui ne conservent pas la largeur de bande. Par exemple, un détecteur quadratique est causal, mais il ne conserve pas la bande passante du signal d'entrée.

Donc d) est **Faux**

**Problème 3 (3 points sur 5)**

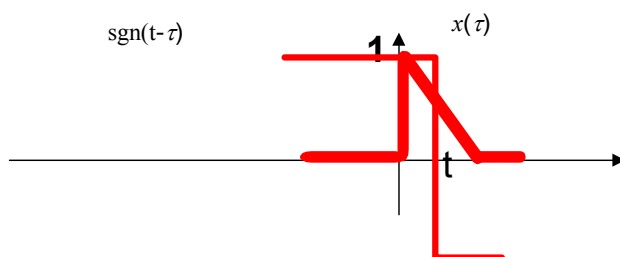
$$\text{sgn}(t) * x(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} \text{sgn}(t-\tau) \cdot x(\tau) d\tau$$

Nous commençons avec la région  $t < 0$ ,



$$\text{où } \text{sgn}(t) * x(t) = \int_0^1 (-1)(1-\tau) d\tau = \left[ -\tau + \tau^2/2 \right]_0^1 = -1/2$$

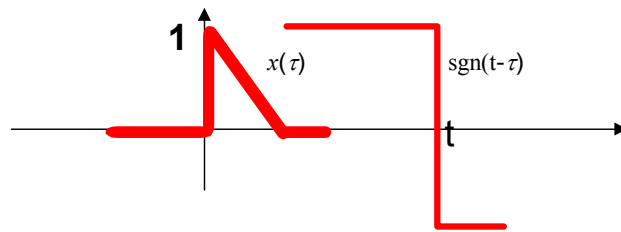
Quand  $t$  dépasse zéro nous avons la région  $0 < t < 1$ :



La convolution dans cette région est

$$\begin{aligned}
 \text{sgn}(t) * x(t) &= \int_0^t \text{sgn}(t-\tau) \cdot x(\tau) d\tau + \int_t^1 \text{sgn}(t-\tau) \cdot x(\tau) d\tau \\
 &= \int_0^t (1-\tau) d\tau + \int_t^1 (-1) \cdot (1-\tau) d\tau \\
 &= \tau - \tau^2/2 \Big|_0^t + \tau^2/2 - \tau \Big|_t^1 = t - t^2/2 + 1/2 - 1 - t^2/2 + t = 2t - t^2 - 1/2
 \end{aligned}$$

La dernière région est  $t > 1$  où nous avons



La convolution est

$$\text{sgn}(t) * x(t) = \int_0^1 (1)(1-\tau) d\tau = \left[ \tau - \tau^2/2 \right]_0^1 = 1/2$$

Donc la convolution totale est

$$\text{sgn}(t) * x(t) = \begin{cases} -1/2 & t < 0 \\ 2t - t^2 - 1/2 & 0 < t < 1 \\ 1/2 & t > 1 \end{cases}$$