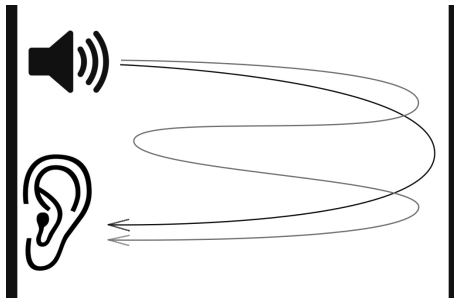


CORRIGÉ + BARÊME

A. Annulation d'échos

Une modélisation simple du problème des échos multiples consiste à dire que le signal émis :  $x(t)$  est reçu plusieurs fois avec une atténuation  $\alpha \in ]0; 1[$  et un retard  $\tau > 0$  identiques à chaque rebond :



Le signal reçu s'apparente donc à

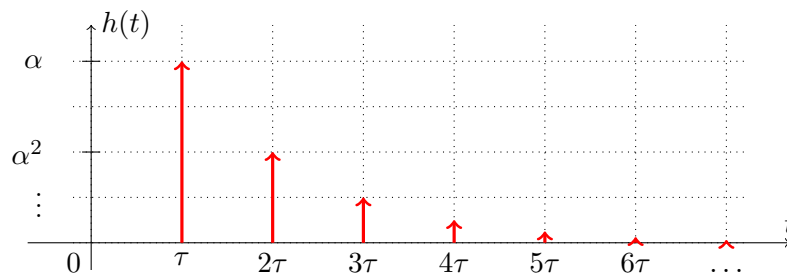
$$\begin{aligned} y(t) &= \alpha x(t - \tau) + \alpha^2 x(t - 2\tau) + \alpha^3 x(t - 3\tau) + \dots \\ &= \sum_{n=1}^{+\infty} \alpha^n x(t - n\tau). \end{aligned}$$

$\alpha$  et  $\tau$  sont identifiés au préalable et sont donc supposés connus. Le but de cet exercice est d'étudier comment filtrer  $y$  pour retrouver un signal sans écho et sans atténuation, c'est-à-dire, retrouver  $x(t - \tau)$ .

- (a) On note  $h(t)$  la réponse impulsionnelle, obtenue lorsque  $x(t) = \delta(t)$  (éclatement d'un ballon ?). Dessiner son graphe.

$$h = \sum_{n=1}^{+\infty} \alpha^n \delta(t - n\tau) :$$

/1



- (b) Quel lien y a-t-il entre  $h$ ,  $x$  et  $y$  ?

/1

$$y = x * h.$$

- (c) Qu'obtient-on en convoluant  $h(t)$  trouvée précédemment par  $f(t) := \frac{1}{\alpha} \delta(t) - \delta(t - \tau)$  ?

Après simplifications (qui peuvent être faites au brouillon)

/1

$$\left( \alpha \delta(t - \tau) + \alpha^2 \delta(t - 2\tau) + \alpha^3 \delta(t - 3\tau) + \dots \right) * \left( \frac{1}{\alpha} \delta(t) - \delta(t - \tau) \right) = \delta(t - \tau)$$

$h * f = \delta(t - \tau)$  : on ne peut pas annuler le retard  $\tau$ , mais on peut annuler l'écho !

- (d) Donner alors une expression simplifiée de  $y * f$  en faisant apparaître  $x$ .

/1

$$\begin{aligned}\text{Comme } y &= x * h \\ y * f &= x * (h * f) \\ y * f(t) &= x(t - \tau).\end{aligned}$$

2. (a) Donner une expression de  $\hat{y}(\nu)$  faisant apparaître  $\hat{x}(\nu)$  en prenant soin de remplacer la somme de la série géométrique par son écriture habituelle condensée.

/1

$$\begin{aligned}\hat{y}(\nu) &= \underbrace{\sum_{n=1}^{+\infty} \alpha^n e^{-2j\pi\nu n\tau}}_{\text{géométrique, raison} \neq 1} \hat{x}(\nu) \\ &= \frac{\alpha e^{-2j\pi\nu\tau}}{1 - \alpha e^{-2j\pi\nu\tau}} \hat{x}(\nu).\end{aligned}$$

- (b) Calculer la transformée de Fourier du filtre  $f(t)$  défini ci-dessus.

/1

$$\hat{f}(\nu) = \frac{1}{\alpha} - e^{-2j\pi\nu\tau} = \frac{1 - \alpha e^{-2j\pi\nu\tau}}{\alpha}.$$

- (c) Donner alors  $\widehat{y * f}$  et retrouver le résultat de  $y * f$ .

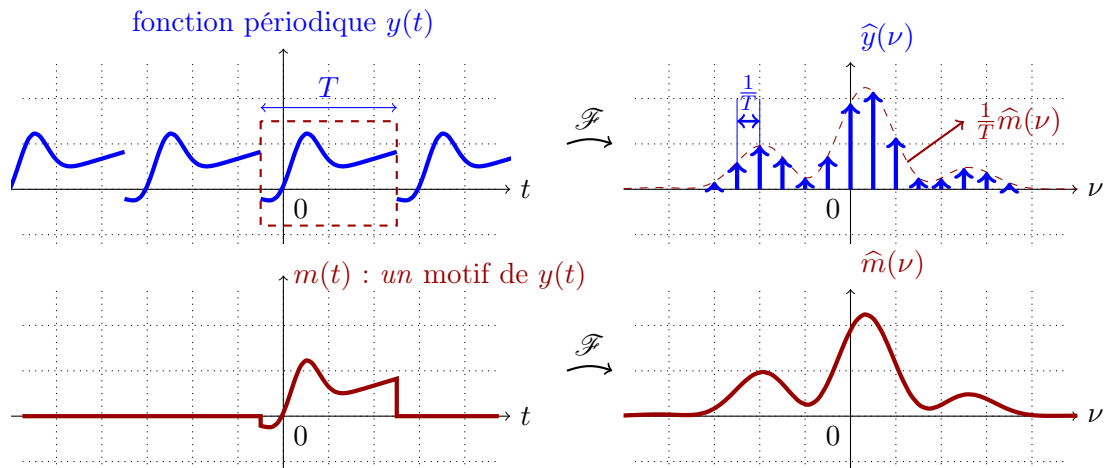
/1

$$\begin{aligned}\widehat{y * f} &= \hat{y} \times \hat{f} = e^{-2j\pi\nu\tau} \cdot \hat{x}(\nu) \\ y * f &= x(t - \tau).\end{aligned}$$



## B. Séries ou transformation ?

Une fonction  $y(t)$  est  $T$ -périodique. On note  $c_n$  ses coefficients de Fourier et  $m(t)$  l'un des motifs de  $y$  :



3. (a) Donner une expression de  $y(t)$  faisant apparaître  $m(t)$ .

/0.5

$$y(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} m(t - nT) = m * \text{III}_T.$$

(b) En déduire une expression de  $\hat{y}(\nu)$ .

/0.5

$$\hat{y}(\nu) = \hat{m}(\nu) \times \frac{1}{T} \text{III}_{\frac{1}{T}}.$$

4. (a) A-t-on, pour tout  $t \in \mathbb{R}$ , la convergence  $y(t) = \lim_{N \rightarrow \infty} \sum_{n=-N}^N c_n \cdot e^{jn \frac{2\pi}{T} t}$ ? Justifier et discuter.

D'après le théorème de Dirichlet, il y a bien convergence de la série vers  $y(t)$  en tout point  $t$  où  $y$  est continue. S'il y a une discontinuité (de première espèce) en  $t_0$ , alors la série converge vers la valeur moyenne :  $\frac{y(t_0^-) + y(t_0^+)}{2}$ .

/1

(b) Re-démontrer la relation essentielle liant séries et transformées de Fourier :

$$\forall n \in \mathbb{Z}, \quad c_n = \frac{1}{T} \hat{m}\left(\frac{n}{T}\right)$$

Il y a deux façon de le retrouver.

- Soit on continue le raisonnement précédent :

$$\begin{aligned} \hat{y}(\nu) &= \hat{m}(\nu) \times \frac{1}{T} \text{III}_{\frac{1}{T}} \\ &= \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \frac{1}{T} \hat{m}(\nu) \delta\left(\nu - \frac{n}{T}\right) \\ &= \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \frac{1}{T} \hat{m}\left(\frac{n}{T}\right) \delta\left(\nu - \frac{n}{T}\right). \end{aligned}$$

/1

Or

$$\begin{aligned} y(t) &= \sum_{n=-\infty}^{+\infty} c_n \cdot e^{jn \frac{2\pi}{T} t} \\ \hat{y}(\nu) &= \sum_{n=-\infty}^{+\infty} c_n \cdot \delta\left(\nu - \frac{n}{T}\right) \end{aligned}$$

Donc par identification, on a le résultat encadré.

- L'autre piste est de revenir à la définition de  $c_n$  et d'y reconnaître la transformée d'un motif :

$$c_n = \frac{1}{T} \int_a^{a+T} y(t) \cdot e^{-2j\pi \frac{n}{T} t} dt = \frac{1}{T} \hat{m}\left(\frac{n}{T}\right).$$

5. Tracer l'allure du spectre de  $y(t)$  en utilisant celui de  $m(t)$ .

/1

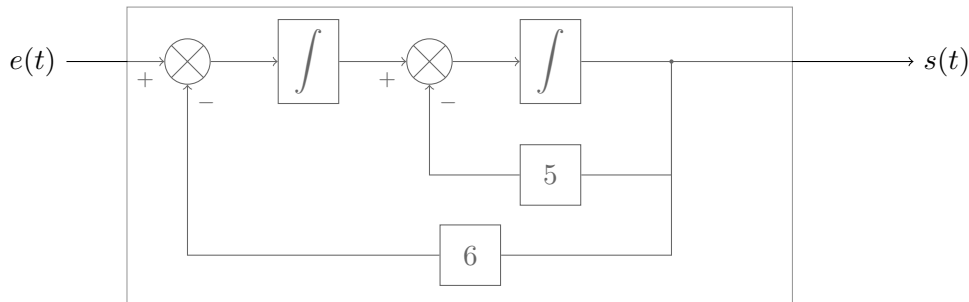
Voir schéma.



## C. Laplace

Le système ci-dessous voit sa sortie liée à son entrée par la relation

$$s'' + 5s' + 6s = e$$



6. (a) Quelle est la transformée de Laplace de l'entrée  $e(t) := 2e^{-2t} - e^{-t}$  ?

/1

D'après le formulaire, on trouve :  $E(p) = \frac{2}{p+2} - \frac{1}{p+1} = \frac{p}{(p+1)(p+2)}$ .

- (b) Quelle est la transformée de Laplace de la sortie correspondante (décomposez-la en éléments simples). Vous supposerez les conditions initiales nulles.

Étant données les conditions initiales nulles, on a

$$\mathcal{L}(s) = S(p) \quad \mathcal{L}(s') = pS(p) \quad \mathcal{L}(s'') = p^2S(p)$$

L'équation différentielle permet alors d'écrire

$$\underbrace{(p^2 + 5p + 6)}_{(p+2)(p+3)} S(p) = E(p)$$

/1 pour  $S(p)$

$$\begin{aligned} S(p) &= \frac{E(p)}{(p+2)(p+3)} = \frac{p}{(p+1)(p+2)^2(p+3)} \\ &= \frac{-\frac{1}{2}}{p+1} + \frac{-1}{p+2} + \frac{2}{(p+2)^2} + \frac{\frac{3}{2}}{p+3} \\ &= \frac{a}{p+1} + \frac{b}{p+2} + \frac{c}{(p+2)^2} + \frac{d}{p+3}. \end{aligned}$$

/1 pour décomposition

- (c) Retrouver alors le signal temporel de sortie :  $s(t)$  pour cette entrée. Si vous n'avez pas les coefficients de la décomposition en éléments simples, prenez la décomposition théorique.

On en déduit

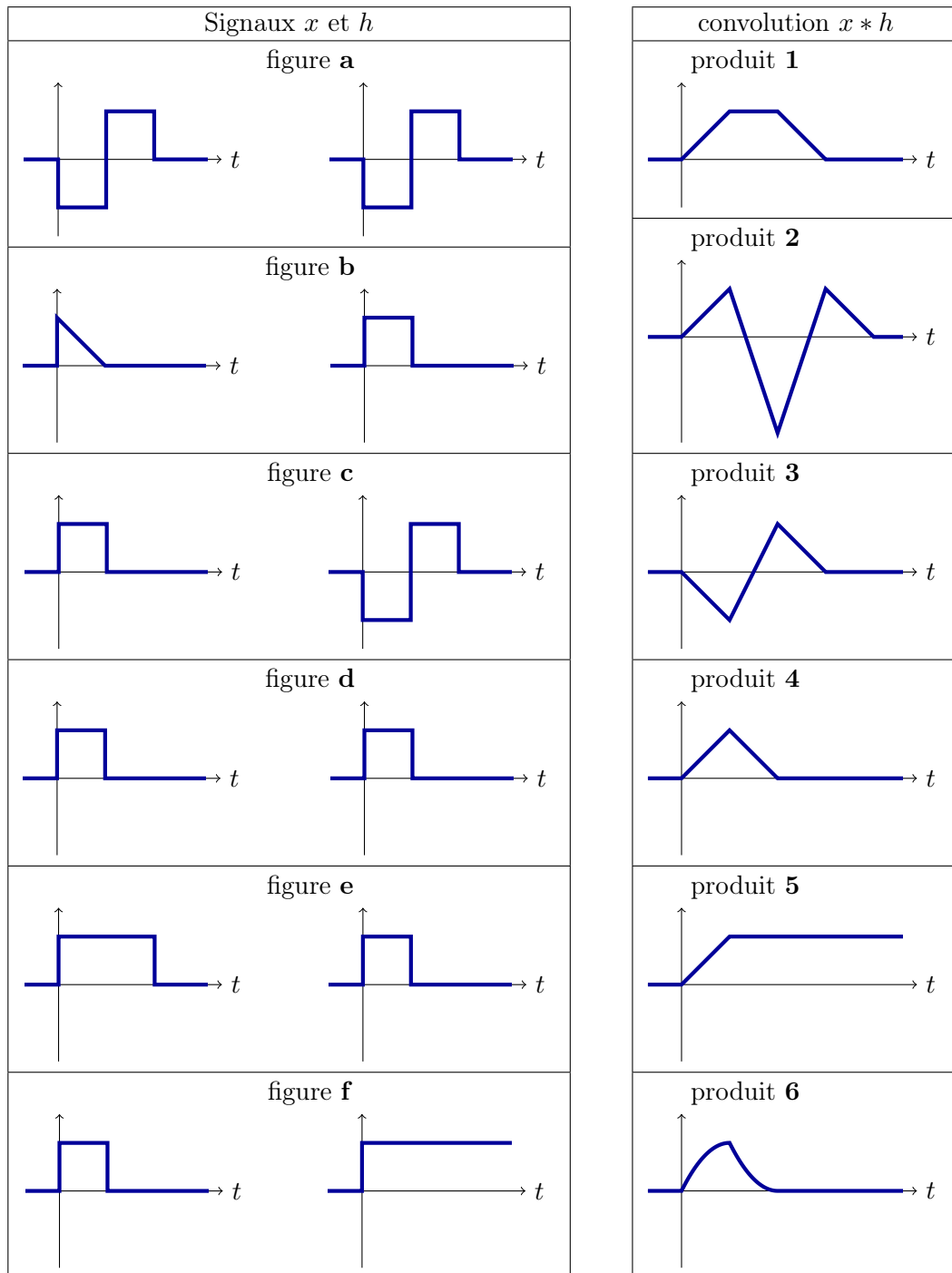
/1 (pour l'une des formes)

$$\begin{aligned} s(t) &= ae^{-t} + be^{-2t} + cte^{-2t} + de^{-3t} \\ &= -\frac{1}{2}e^{-t} - e^{-2t} + 2te^{-2t} + \frac{3}{2}e^{-3t}. \end{aligned}$$



## D. Produits de convolution

Dans la colonne de gauche, vous avez des paires de signaux :  $x(t)$  et  $h(t)$  numérotés de **a** à **f**. À droite, vous trouvez leur produit de convolution :  $(x * h)(t)$ , dans le désordre, numérotés de **1** à **6**.



Repérer le maximum d'indices afin d'

- Associer chacune des paires de signaux  $(x, h)$  à son produit de convolution  $x * h$ . Justifiez vos choix et expliquer pourquoi l'on observe tel ou tel phénomène.

On remarque (vérifie) que tous ces signaux causaux donnent des convolutions causales.  
 Les figures a, c, 2 et 3 sont les seules à faire apparaître des valeurs négatives.

On associe. . .		car
a	2	seule figure où il y a 6 cas à étudier ; la figure 2 est celle qui a le plus large support
b	6	seul signal qui ne soit pas de degré 1 par morceaux
c	3	seule figure prenant des valeurs négatives ayant 5 cas à étudier ; $h$ étant la différence de 2 portes, $x * h$ est donc la différence de 2 triangles.
d	4	vue en TD, cas particulier de e-1 avec deux portes de même largeur ; résultat qui a le plus petit support
e	1	vue en TD, résultat toujours positif, avec 5 cas à étudier ; présente un plateau quand le support de $h$ est $\subset$ support de $x$
f	5	seul support non borné ; convoluer avec Heavisde revient à primitiver (Cf cours) ; seule figure où il n'y a que 3 cas à étudier

Tout autre forme de renseignements pertinents ou de justification par des schémas sont les bienvenus et pourront être valorisés.

*Mettre 0.5 point pour chaque bonne association et 0.5 point par justification convaincante.*



L'ensemble du barème permet d'obtenir 21 points, ce qui laisse donc une question en bonus et fait une note globale sur 20.