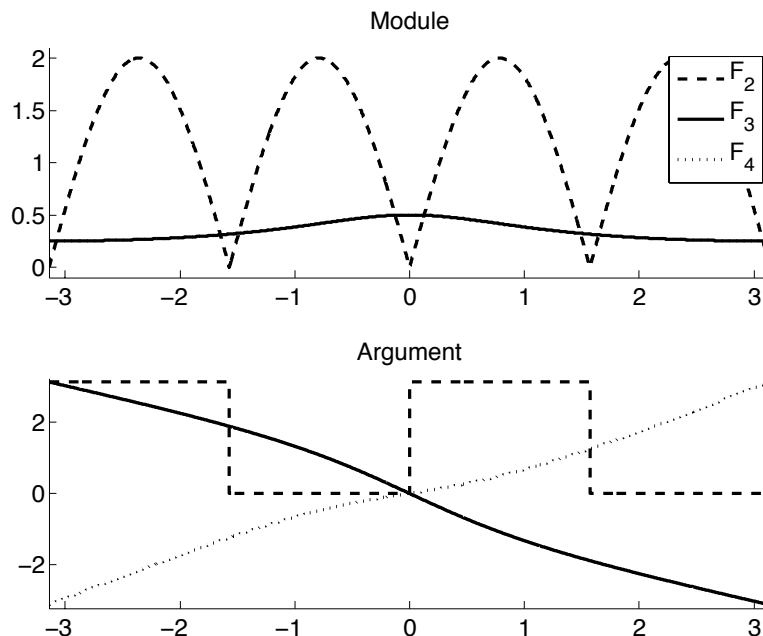


Série 16

Réponses à l'exercice 16.1 : DTFT

- 1) $\mathcal{F}_d\{f\}(\omega) = F(e^{j\omega})$.
- 2) $F_1(e^{j\omega}) = 1$,
 $F_2(e^{j\omega}) = -2 \sin(2\omega)$,
 $F_3(e^{j\omega}) = \frac{e^{-j\omega/3}}{1 - e^{-j\omega/3}}$,
 $F_4(e^{j\omega}) = 3e^{j\omega} + \frac{1}{1 - e^{-j\omega/3}}$.
- 3) $|F_1(e^{j\omega})| = 1$, $\arg(F_1(e^{j\omega})) = 0$,
 $|F_2(e^{j\omega})| = |2 \sin(2\omega)|$, $\arg(F_2(e^{j\omega})) = \begin{cases} \pi, & \text{si } \sin(2\omega) > 0 \\ 0, & \text{sinon.} \end{cases}$,
 $|F_3(e^{j\omega})| = \frac{1}{3\sqrt{(1 - \cos(\omega)/3)^2 + (\sin(\omega)/3)^2}}$, $\arg(F_3(e^{j\omega})) = -\omega - \arg(1 - \frac{e^{-j\omega}}{3})$,
 $|F_4(e^{j\omega})| = \frac{3}{\sqrt{(1 - \cos(\omega)/3)^2 + (\sin(\omega)/3)^2}}$, $\arg(F_4(e^{j\omega})) = \omega - \arg(1 - \frac{e^{-j\omega}}{3})$.
- 4) Les spectres d'amplitude et de phase sont tous 2π -périodiques sur \mathbb{R} . Ils sont représentés sur la Figure 1.
- 5) $F_1(z) = 1$,
 $F_2(z) = \frac{z^{-2} - z^2}{j}$,
 $F_3(z) = \frac{z^{-1}}{3 - z^{-1}}$,
 $F_4(z) = \frac{3z}{1 - z^{-1}/3}$.

FIGURE 1 – Spectres d'amplitude (module, en haut) et de phase (argument, en bas) des signaux f_1 à f_4 .

Réponses à l'exercice 16.2 : FONCTION DE TRANSFERT RATIONNELLE

- 1) $H(z) = \frac{1 - 2z^{-1}}{15 - 8z^{-1} + z^{-2}}$.

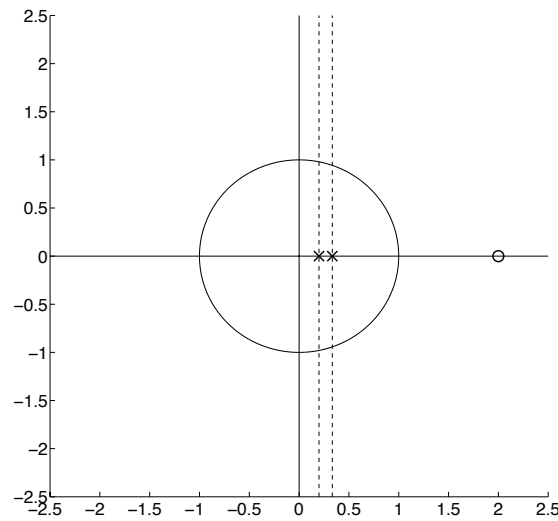


FIGURE 2 – Diagramme pôles-zéros correspondant au système de l'exercice 15.1. Les pôles sont représentés par des croix, les zéros par des ronds. Le cercle unité est également représenté sur la figure.

- 2) Le diagramme pôles-zéros correspondant au système étudié ici est représenté sur la Figure 2.
- 3) $h[n] = -\frac{5}{6}(\frac{1}{3})^n u[n] + \frac{9}{10}(\frac{1}{5})^n u[n]$.
Il s'agit d'une réponse impulsionnelle stable.
- 4) (a) $y_1[n] = -\frac{5}{6}(\frac{5}{2}(\frac{1}{3})^n u[n] - \frac{3}{2}(\frac{1}{5})^n u[n]) + \frac{9}{10}(n+1)(\frac{1}{5})^n u[n]$.
(b) $y_2[n] = -(\frac{1}{2})^n$.

Réponses à l'exercice 16.3 : NOMBRES COMPLEXES

- 1) Les points W_6^{nk} pour $k = 0, \dots, 11$ et $n = 1, 2, 3$ sont représentés sur la Figure 3
- 2) $W_N^{Nk} = 1$.
- 3) $\sum_{k=0}^{N-1} W_N^{nk} = \begin{cases} N, & \text{si } n = Np \\ 0, & \text{sinon.} \end{cases}$

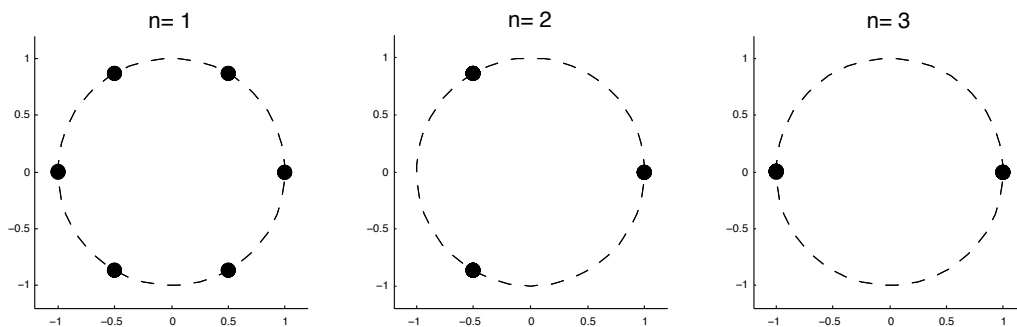


FIGURE 3 – Représentation des W_6^{nk} pour $k = 0, \dots, 11$ dans les cas où $n = 1$ (gauche), $n = 2$ (centre) et $n = 3$ (droite).

Réponses à l'exercice 16.4 : CONVOLUTION DE SIGNAUX À BANDE LIMITÉE

- 1) (a) $F(\omega) = 2\text{rect}(\frac{\omega}{\pi})$ est donc de support $[-\frac{\pi}{2}; \frac{\pi}{2}]$,
 $G(\omega) = e^{-j\omega} \text{rect}(\frac{\omega}{2\pi})$ est donc de support $[-\pi; \pi]$.
- (b) $h(t) = \text{sinc}((t-1)/2)$.
- (c) $h(t)$ est à bande limitée sur $[-\frac{\pi}{2}; \frac{\pi}{2}]$
- (d) $h[k] = \text{sinc}((k-1)/2)$.
- (e) $h[k] = \text{sinc}((k-1)/2) = h(t)|_{t=k} = c[k]$
- 2) (a) $T_{max} = 1$.
- (b) $f(t) = \sum_{k \in \mathbb{Z}} f(kT) \text{sinc}(\frac{t}{T} - k)$,
 $g(t) = \sum_{k \in \mathbb{Z}} g(kT) \text{sinc}(\frac{t}{T} - k)$.
- (c) La démonstration est détaillée dans la correction.
- (d) La démonstration est détaillée dans la correction.
- (e) Une explication complète est fournie dans la correction.