

Correction Examen Jeudi 7 mars 2002

Exercice 1

1) On pose $z - 2 = \rho e^{i(\theta + 2k\pi)}$ avec $0 < \theta < 2\pi$ et on obtient la détermination de rang k de la fonction $f(z)$:

$$f_k(z) = z [\ln \rho + i(\theta + 2k\pi)]^2$$

qui admet pour coupure l'axe $[2, +\infty[$. Sur le bord supérieur de la coupure, on a $\theta = 0, \rho = x - 2$ et $z = x$. Pour avoir une valeur réelle sur le bord supérieur de la coupure, il suffit donc de choisir $k = 0$, c'est-à-dire de travailler avec la détermination principale de $f(z)$:

$$f_0(z) = z [\ln \rho + i\theta]^2$$

Sur le bord inférieur de la coupure on a $\theta = 2\pi, \rho = x - 2$ et $z = x$. Donc

$$f_0(z) = x [\ln(x - 2) + i2\pi]^2$$

tandis que sur le bord supérieur de la coupure, on a

$$f_0(z) = x [\ln(x - 2)]^2$$

2) Pour déterminer le résidu de la fonction $g(z)$ au point $z = -1$, on peut faire le développement de Laurent de g au point $z = -1$, c'est-à-dire effectuer le développement de Taylor de $f(z) = g(z)(1+z)^3$, puis diviser le tout par $(1+z)^3$. On peut aussi appliquer la formule du cours :

$$\operatorname{res} g(-1) = \frac{1}{2} \frac{d^2}{dz^2} [g(z)(1+z)^3] \Big|_{z=-1}$$

Nous optons pour cette seconde méthode même si le développement de Laurent ne pose pas de problème :

$$g(z)(1+z)^3 = f(z) = z [\log(z-2)]^2$$

donc :

$$\begin{aligned} f'(z) &= [\log(z-2)]^2 + 2z \frac{\log(z-2)}{z-2} \\ &= [\log(z-2)]^2 + 2 \log(z-2) + 4 \frac{\log(z-2)}{z-2} \end{aligned}$$

d'où

$$f''(z) = 2 \frac{\log(z-2)}{z-2} + \frac{2}{z-2} + 4 \left[\frac{1}{(z-2)^2} - \frac{\log(z-2)}{(z-2)^2} \right]$$

On voit que pour évaluer cette fonction au point $z = -1$, il faut calculer $\log(-3)$. En utilisant la détermination principale du logarithme de $z - 2$ et en remarquant qu'en $z = -1$, on a $\rho = 3$ et $\theta = \pi$, on obtient :

$$\log(-3) = \ln \rho + i\theta = \ln 3 + i\pi$$

d'où

$$f''(-1) = 2 \frac{\ln 3 + i\pi}{-3} + \frac{2}{-3} + 4 \left[\frac{1}{9} - \frac{\ln 3 + i\pi}{9} \right]$$

c'est-à-dire

$$f''(1) = -\frac{10}{9} \ln 3 - \frac{2}{9} - \frac{10}{9} i\pi$$

et

$$\boxed{\operatorname{resg}(-1) = -\frac{5}{9} \ln 3 - \frac{1}{9} - \frac{5}{9} i\pi}$$

3) Lorsqu'on applique le théorème des résidus à la fonction g sur le contour proposé, on obtient :

$$\int_{ABUC_R \cup DCU_{\gamma_\varepsilon}} g(z) dz = (2i\pi) \operatorname{resg}(-1)$$

car la seule singularité située à l'intérieur du contour est $z_0 = -1$. En admettant pour l'instant que les intégrales sur C_R et sur γ_ε tendent vers 0, lorsque $R \rightarrow +\infty$ et $\varepsilon \rightarrow 0$, on obtient :

$$\begin{aligned} \int_{AB} g(z) dz &\xrightarrow{R \rightarrow +\infty, \varepsilon \rightarrow 0} \int_2^{+\infty} \frac{x [\ln(x-2)]^2}{(1+x)^3} dx \\ \int_{DC} g(z) dz &\xrightarrow{R \rightarrow +\infty, \varepsilon \rightarrow 0} - \int_2^{+\infty} \frac{x [\ln(x-2) + 2i\pi]^2}{(1+x)^3} dx \end{aligned}$$

Lorsqu'on fait la somme de ces deux intégrales, les termes en $\frac{x[\ln(x-2)]^2}{(1+x)^3}$ disparaissent et on obtient

$$-4i\pi \int_2^{+\infty} \frac{x \ln(x-2)}{(1+x)^3} dx + 4\pi^2 \int_2^{+\infty} \frac{x}{(1+x)^3} dx = -4i\pi I + 4\pi^2 J$$

d'où, par identification

$$\boxed{I = \frac{1}{18} + \frac{5}{18} \ln 3 \text{ et } J = \frac{5}{18}}$$

Montrons maintenant que l'intégrale sur γ_ε tend vers 0 lorsque $\varepsilon \rightarrow 0$. Pour cela, on utilise le premier lemme de Jordan qui nécessite d'étudier

$$\limsup_{\varepsilon \rightarrow 0} \int_{\gamma_\varepsilon} |(z-2)g(z)|$$

Sur γ_ε , on a $z-2 = \varepsilon e^{i\theta}$ avec $0 \leq \theta \leq 2\pi$. Donc :

$$|(z-2)g(z)| = \frac{\varepsilon |2 + \varepsilon e^{i\theta}| |\ln \varepsilon + i\theta|^2}{|(3 + \varepsilon e^{i\theta})^3|}$$

Mais $|2 + \varepsilon e^{i\theta}| \leq 2 + \varepsilon$, $|\ln \varepsilon + i\theta| \leq |\ln \varepsilon| + 2\pi$ et $|3 + \varepsilon e^{i\theta}| \geq |3| - |\varepsilon e^{i\theta}| = 3 - \varepsilon$, d'où

$$0 \leq |(z-2)g(z)| \leq \frac{\varepsilon(2+\varepsilon)(|\ln \varepsilon| + 2\pi)^2}{(3-\varepsilon)^3}$$

Le dernier terme tendant vers 0 lorsque $\varepsilon \rightarrow 0$ indépendamment de θ , on en déduit

$$\limsup_{\varepsilon \rightarrow 0} \int_{\gamma_\varepsilon} |(z-2)g(z)| = 0$$

D'après le premier lemme de Jordan, on a alors

$$\boxed{\lim_{\varepsilon \rightarrow 0} \int_{\gamma_\varepsilon} g(z) dz = 0}$$

De même, sur C_R , on pose $z = R e^{i\theta}$. Puisque $|1 + z| \geq |z| - 1 = R - 1$, $\rho \leq R + 2$ (faire un petit dessin et c'est élémentaire) et $\theta \leq 2\pi$, on a :

$$0 \leq |zg(z)| \leq \frac{R^2 [\ln(R + 2) + 2\pi]^2}{(R - 1)^3},$$

on a

$$\lim_{R \rightarrow +\infty} \sup_{C_R} |zg(z)| = 0$$

d'où, d'après le premier lemme de Jordan :

$$\boxed{\lim_{R \rightarrow +\infty} \int_{C_R} g(z) dz = 0}$$

Exercice 2

1) La transformée de Laplace de $\frac{\partial u(x, t)}{\partial t}$ est :

$$TL \left[\frac{\partial u(x, t)}{\partial t} \right] = pU(x, p) - u(x, 0) = pU(x, p) - 6e^{-3x}$$

La transformée de Laplace de $\frac{\partial u(x, t)}{\partial x}$ est :

$$TL \left[\frac{\partial u(x, t)}{\partial x} \right] = \int_0^{+\infty} \frac{\partial u(x, t)}{\partial x} e^{-pt} dt$$

En supposant qu'on peut intervertir le signe $\int_0^{+\infty}$ et $\frac{\partial}{\partial x}$, on obtient :

$$TL \left[\frac{\partial u(x, t)}{\partial x} \right] = \frac{\partial}{\partial x} \left[\int_0^{+\infty} u(x, t) e^{-pt} dt \right] = \frac{\partial U(x, p)}{\partial x}$$

d'où l'équation différentielle :

$$\boxed{\frac{\partial U(x, p)}{\partial x} - (2p + 1)U(x, p) = -12e^{-3x}, \quad x > 0}$$

2) On pose $F(x, p) = U(x, p)e^{-(2p+1)x}$ i.e. $U(x, p) = e^{(2p+1)x}F(x, p)$. Alors

$$\frac{\partial U(x, p)}{\partial x} = \frac{\partial F(x, p)}{\partial x} e^{(2p+1)x} + (2p + 1) e^{(2p+1)x} F(x, p)$$

En remplaçant $\frac{\partial U(x, p)}{\partial x}$ dans l'équation précédente, on obtient :

$$\boxed{\frac{\partial F(x, p)}{\partial x} = -12e^{-(2p+4)x} \quad x > 0}$$

Par intégration, on obtient :

$$F(x, p) = \frac{6}{p+2} e^{-(2p+4)x} + C(p)$$

$$\text{ou } U(x, p) = \frac{6}{p+2} e^{-3x} + C(p) e^{(2p+1)x}$$

La condition limite $u(0, t) = 6e^{-2t}, t > 0$ donne $U(0, p) = \frac{6}{p+2}$ d'où

$$\boxed{C(p) = 0 \text{ et } U(x, p) = \frac{6}{p+2} e^{-3x}}$$

3) La formule d'inversion appliquée à $U(x, p)$ donne :

$$u(x, t) = \sum_{p \in \text{In}(C)} \text{res} \{ U(x, p) e^{pt} \}$$

où $\text{In}(C)$ est l'intérieur d'un contour constitué d'une droite incluse dans le domaine de convergence (ici l'abscisse de convergence est $x_c = -2$) bouclée par un arc de cercle centré sur l'origine. La seule singularité contenue dans ce domaine est $p = -2$ qui est un pôle d'ordre 1, d'où :

$$u(x, t) = \lim_{p \rightarrow -2} (p+2) U(x, p) e^{pt} = 6e^{-2t} e^{-3x}$$

ce résultat n'est valable que pour $t > 0$ (pour que le deuxième lemme de Jordan puisse s'appliquer sur le demi cercle de gauche) et pour $x > 0$ (condition imposée dans l'énoncé).

Exercice 3

1) On a

$$n_0 y(n) = x(n) + x(n-1) + \dots + x(n-n_0)$$

En prenant la transformée en Z de cette égalité, on obtient :

$$n_0 Y(z) = X(z) + X(z)z^{-1} + \dots + X(z)z^{-n_0}$$

$$= (1 + z^{-1} + \dots + z^{-n_0}) X(z)$$

c'est-à-dire

$$Y(z) = \frac{1}{n_0} \frac{1 - z^{-(n_0+1)}}{1 - z^{-1}} X(z)$$

On en conclut alors que $y(n)$ est la sortie d'un filtre linéaire de transmittance

$$\boxed{H(z) = \frac{1}{n_0} \frac{1 - z^{-(n_0+1)}}{1 - z^{-1}}}$$

et de réponse impulsionnelle

$$h(n) = \frac{1}{n_0} TZ^{-1} \left[\frac{1}{1 - z^{-1}} \right] - \frac{1}{n_0} TZ^{-1} \left[\frac{z^{-(n_0+1)}}{1 - z^{-1}} \right]$$

d'où

$$\boxed{h(n) = \frac{1}{n_0} [u(n) - u(n - n_0 - 1)]}$$

où $u(n)$ est l'échelon de Heaviside :

$$\begin{aligned} u(n) &= 1 \text{ si } n \geq 0 \\ u(n) &= 0 \text{ sinon} \end{aligned}$$

2) Vous avez vu en cours (et en TD) que la TZ de $x(n) = a^n u(n)$ est

$$X(z) = \frac{1}{1 - az^{-1}} = \frac{z}{z - a}$$

On en déduit

$$\begin{aligned} Y(z) &= \frac{z}{z - a} H(z) \\ &= \frac{z}{z - a} \frac{1}{n_0} [1 + z^{-1} + \dots + z^{-n_0}] \end{aligned}$$

et

$$Y(z)z^{n-1} = \frac{1}{n_0} \frac{z^n + z^{n-1} + \dots + z^{n-n_0}}{z - a}$$

On voit donc que pour $n \geq n_0$, $Y(z)z^{n-1}$ ne possède qu'un pôle simple $z = a$, ce qui permet d'obtenir :

$$\begin{aligned} y(n) &= \text{res} [Y(z)z^{n-1}] \Big|_{z=a} \\ &= \lim_{z \rightarrow a} (z - a) Y(z)z^{n-1} = \frac{a^n + \dots + a^{n-n_0}}{n_0} \end{aligned}$$

c'est-à-dire

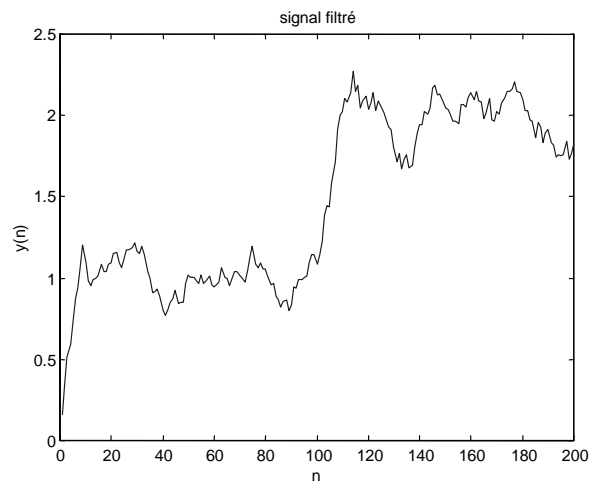
$$\boxed{y(n) = \frac{a^{n-n_0}}{n_0} \frac{1 - a^{n_0+1}}{1 - a} \text{ pour } n \geq n_0}$$

Notons que ce dernier résultat n'est valable que pour $n \geq n_0$, car pour $n < n_0$, $z = 0$ est aussi un pôle de $Y(z)z^{n-1}$.

On peut trouver ce résultat plus simplement à l'aide de la définition de $y(n)$:

$$\begin{aligned} n_0 y(n) &= x(n) + x(n-1) + \dots + x(n-n_0) \\ &= a^n + a^{n-1} + \dots + a^{n-n_0} \text{ si } n \geq n_0 \\ &= a^{n-n_0} \frac{1 - a^{n_0+1}}{1 - a} \end{aligned}$$

3) L'opération $y(n) = \frac{1}{n_0} \sum_{k=n-n_0}^n x(k)$ effectue un moyennage de $x(n), \dots, x(n-n_0)$, c'est-à-dire des $n_0 + 1$ dernières valeurs du signal x . Lorsque le signal oscille autour d'une valeur constante C , l'effet du moyennage est de diminuer les oscillations autour de cette constante. Prenons par exemple $n_0 = 9$, on obtient le signal filtré suivant :



Cette technique peut être utilisée pour débruiter le signal $x(n)$.