

§ 1.2. Quelques applications

1.2.1. Racines et puissances fractionnaires

Pour $\gamma \in \mathbb{R} \setminus \mathbb{Z}$, la façon classique de définir (la branche principale de) $f(z) = z^\gamma$ sur $\Omega = \mathbb{C} \setminus (-\infty, 0]$ est par coordonnées polaires: soit $z = r e^{i\varphi}$ avec $r > 0$, et $\varphi \in]-\pi, \pi[$, alors $z^\gamma = r^\gamma \cdot e^{i\gamma\varphi} = \exp(\gamma(\log r + i\varphi))$ ($\Rightarrow f$ analytique dans Ω).

Pour $-1 < \gamma < 0$, f admet une représentation comme fonction de Markov $f(z) = \int_a^b \frac{d\mu(x)}{z-x}$

avec $-\infty \leq a \leq b \leq +\infty$ et μ une mesure sur $[a, b]$,

$$\text{ici } z^\gamma = \frac{\sin(\pi|\gamma|)}{\pi} \int_{-\infty}^0 \frac{|x|^\gamma}{z-x} dx,$$

$$\text{donc par exemple } \frac{1}{\sqrt{z}} = \int_{-\infty}^0 \frac{1}{\pi \sqrt{|x|}} \cdot \frac{dx}{z-x},$$

et \sqrt{z} s'écrit comme 2 fois une fonction de Markov.

$f(z) = \sqrt{z}$ pour matrices apparaît par exemple dans l'étude de certaines EDS (voir références dans [BB, LR]), mais aussi dans des "moyennes géométriques": pour $A, B \in \mathbb{C}^{n \times n}$ h.d.p. on note

par $X = A \# B$ l'unique solution h.d.p. de l'équation $X \cdot A^{-1} \cdot X = B$ (on pose $X = B^{1/2} \cdot Z \cdot B^{1/2}$ et on se ramène à l'équation $Z \cdot [B^{-1/2} A B^{-1/2}]^{-1} Z = I$ ou encore $Z^2 = [B^{-1/2} A B^{-1/2}] \Rightarrow A \# B = B^{1/2} (B^{-1/2} A B^{-1/2})^{1/2} B^{1/2}$).

On peut par exemple montrer (exo):

$$X = X^* : \begin{pmatrix} A & X \\ X & B \end{pmatrix} \text{ h.s.d.p.} \Leftrightarrow A \# B = X \text{ h.s.d.p.} \quad (7)$$

1.2.2. Le logarithme

$f(z) = \log(z)$ est également défini et analytique sur $\Omega = \mathbb{C} \setminus (-\infty, 0]$ par $\log(re^{i\varphi}) = \log r + i\varphi$.
 $r > 0, \varphi \in]-\pi, \pi[$.

Il s'agit également d'une modification d'une fonction de Markov :

$$\frac{\log(1+z)}{z} = \int_{-\infty}^{-1} \frac{(-1/x)}{z-x} dx.$$

Le log.

Il peut s'avérer utile dans le calcul d'un déterminant sachant que $\exp(\dots)$

$$\det(A) = \prod \lambda_j = \exp\left(\sum \log(\lambda_j)\right) = \exp(\text{trace } \log(A))$$

Le logarithme apparaît également dans l'étude de certaines chaînes de Markov à n étapes.

Une matrice $P(t)$ est dite matrice de transition si son élément (i, j) désigne la probabilité qu'un objet à l'état i au temps s va passer à l'état j au temps $(t+s)$. Donc $P(t)$ admet des éléments ≥ 0 , et l'élément propre $(1, \begin{pmatrix} 1 \\ \vdots \\ 1 \end{pmatrix})$ à droite.

De plus nous avons les propriétés d'un semi-groupe $\forall t, s \geq 0 : P(s)P(t) = P(s+t)$ ce qui implique que

$$P(t) = \exp(t \cdot Q) \text{ avec } Q = \log P(1) \text{ le générateur.}$$

On peut montrer ^{LT} que une matrice Q admet des éléments hors diag. $\geq 0 \Leftrightarrow \forall t \geq 0 : \exp(t \cdot Q)$ admet des éléments ≥ 0 .

1.2.3. La fonction signe

$$\text{Nous avons } \text{sign}(z) = \begin{cases} 1 & \text{si } \text{Re}(z) > 0 \\ -1 & \text{si } \text{Re}(z) < 0 \\ \text{non défini sinon} \end{cases} = z \cdot (z^2)^{-1/2}$$

Notons que $f(z) = \frac{1}{2}(1 + \text{sign}(z))$ donne un projecteur :

soit A diagonalisable sans valeurs propres $\in i\mathbb{R}$, alors $\mathbb{C}^n = N + P$ avec N (et P) l'espace engendré par les vecteurs propres pour λ avec $\text{Re}(\lambda) < 0$ (et $\text{Re}(\lambda) \geq 0$, respectivement), alors $f(A)|_P = \text{identité}|_P$, $f(A)|_N = 0|_N$.

En QCD (lattice quantum chromodynamics), on est amené à résoudre des grands systèmes $Ax=b$ (à l'aide des méthodes de Krylov nécessitent une boîte noire efficace pas le produit $A \cdot c$) avec $A = \text{diag}(\pm 1) - \text{sign}(H)$ et H creuse et hermitienne. Ici il est hors de question de calculer $\text{sign}(H)$ pour former $\text{sign}(H) \cdot c$ par un vecteur c [voir A. Frommes et collabosateurs]

Le signe apparaît aussi pour écrire la solution de certains équations de Sylvester $AX - XB = C$ dans l'inconnue X .

D'après 1.1.8 :

$$f\left(\begin{bmatrix} A & C \\ 0 & B \end{bmatrix}\right) = \begin{bmatrix} f(A) & f(A) \cdot X - X \cdot f(B) \\ 0 & f(B) \end{bmatrix}$$

et si $\sigma(A) \subset \{\Re(z) < 0\}$, $\sigma(B) \subset \{\Re(z) > 0\}$

(comme souvent en contrôle linéaire, par exemple dans le cas particulier $B = -A^*$ de Lyapunov) alors $\text{sign}(A) = -I = -\text{sign}(B)$, et

$$\text{sign}\left(\begin{bmatrix} A & C \\ 0 & B \end{bmatrix}\right) = \begin{bmatrix} -I & -2X \\ 0 & I \end{bmatrix}$$

Dans [4, p.40] on décrit une approche similaire par l'équation de Riccati $XFX = A^*X + XA + G$.

1.2.4. Exo Soient $A, B \in \mathbb{C}^{n \times n}$ de sorte que

$\sigma(A \cdot B) \cap (-\infty, 0] = \emptyset$. Alors

$$\text{sign}\left(\begin{bmatrix} 0 & A \\ B & 0 \end{bmatrix}\right) = \begin{bmatrix} 0 & C \\ C^{-1} & 0 \end{bmatrix} \text{ avec}$$

$$C = A(BA)^{-1/2} = (AB)^{1/2} \cdot B^{-1}$$

$$\cdot (BA)^{-1/2} \cdot (AB)^{1/2} \cdot B^{-1}$$

1.2.5 Systèmes d'EDO et l'exponentielle

Partant d'une EDP parabolique (chaleur?)

$$\frac{\partial w(x,t)}{\partial t} + Lw(x,t) = f(x,t) + BC + IC$$

avec L un opérateur différentiel en espace, on se ramène souvent à un système d'EDO par une discrétisation en espace: pour un e.v. d'EF

V_h de dimension finie et de base $v_{1,h}, \dots, v_{n,h}$ on cherche $w_h(x,t) = \sum_j y_j(t) \cdot v_{j,h}(x)$ de sorte que

$$\langle \frac{\partial}{\partial t} w_h + Lw_h - f, v \rangle = 0 \quad \forall v \in V_h.$$

Ceci donne lieu à

$$M \dot{y}(t) + Ky(t) = f(t), \quad y(0) \in \mathbb{R}^n \text{ donné}$$

avec $y(t) = \begin{pmatrix} y_1(t) \\ \vdots \\ y_n(t) \end{pmatrix}$, $M = (\langle v_{j,h}, v_{k,h} \rangle)$ s.d.p. matrice de masse, et $K = (\langle v_{j,h}, L v_{k,h} \rangle)$ matrice de raideur.

En introduisant (par exemple) la décomposition de Cholesky $M = C \cdot C^T$ et la variable $x(t) = C^T y(t)$, nous nous ramenons à $(A = C^{-1} K C^{-T})$

$$\dot{x}(t) = Ax(t) + g(t), \quad x(0) \in \mathbb{R}^n \text{ donné.}$$

Pour $g(t) = 0$ (équation homogène) on trouve la solution $x(t) = \exp(At)x(0)$, et en général (variation de la constante) t

$$x(t) = \exp(At)x(0) + \int_0^t \exp(A(t-s))g(s)ds$$

en particulier pour $g(t) = g(0)$ constant (calcul de primitive en développant en séries)

$$x(t) = \exp(At)x(0) + \underbrace{A^{-1}(\exp(At) - I)}_{= t \cdot \varphi_1(At)} g(0)$$

$$\text{avec } \varphi_1(z) = \frac{\exp(z) - 1}{z}.$$

Pour des systèmes d'EDO d'ordre 2 on peut se ramener à un système d'ordre 1, ou sinon écrire

la solution à l'aide aussi des fonctions de matrices trigonométriques. □

1.2.6. Lien avec contrôle linéaire continue (continue)

Un système dynamique linéaire stationnaire à n entrées et p sorties (MIMO) consiste à trouver la sortie $y \in \mathcal{C}(\mathbb{R}_+; \mathbb{R}^p)$ reliée à l'entrée $u \in \mathcal{C}(\mathbb{R}_+; \mathbb{R}^n)$ par $y(t) = Cx(t)$, $\dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t)$, $x(0) = 0$
 $\mathbb{C}^{p \times n}$ $\mathbb{C}^{n \times n}$ $\mathbb{C}^{n \times m}$ $\sigma(A) \subset \mathbb{R} \cup i\mathbb{R}$

En introduisant la transformée de Laplace

$$\mathcal{L}(x)(s) = \int_0^{\infty} \exp(-st) x(t) dt, \quad \operatorname{Re}(s) > 0$$

on observe par intégration par parties que $\mathcal{L}(\dot{x})(s) = s \cdot \mathcal{L}(x)(s)$, et alors

$$\mathcal{L}(x)(s) = (sI - A)^{-1} B \mathcal{L}(u)(s), \text{ donc:}$$

$$\mathcal{L}(y)(s) = \underbrace{C \cdot (sI - A)^{-1} B}_{=: R_u(s)} \mathcal{L}(u)(s)$$

$\mathbb{R}_u(s)$ dite fonction de transfert

Notons que par exemple dans la simulation des circuits RCL des microprocesseurs $n \geq 10^6$, et un des objectifs est de remplacer

$$\begin{pmatrix} A & B \\ C & 0_{p \times m} \end{pmatrix} \in \mathbb{C}^{(n+p) \times (n+m)} \text{ par } \begin{pmatrix} \tilde{A} & \tilde{B} \\ \tilde{C} & 0 \end{pmatrix} \in \mathbb{C}^{(\tilde{n}+p) \times (\tilde{n}+m)}$$

(réduction de modèle) de sorte que la sortie du nouveau système pour la même entrée u ne soit pas trop loin de $y(t)$.

Comme d'après Plancherel $\|\mathcal{L}(y)\|_{L^2(i\mathbb{R})} = \|y\|_{L^2(\mathbb{R}_+)}$

on souhaite alors que la différence des deux fonctions $\mathbb{R}_u, \tilde{\mathbb{R}}_u$ de transfert soit "petite" en norme sur l'axe imaginaire, et $\sigma(\tilde{A}) \subset \{\operatorname{Re} z < \epsilon\}$.

On peut calculer des nombres $\sigma_1 \geq \sigma_2 \geq \dots \geq \sigma_n$ dites valeurs de Hankel de sorte que, pour tout choix de $\tilde{A}, \tilde{B}, \tilde{C}$, $\sup_{\xi \in \mathbb{R}} \|R_n(s) - \tilde{R}_n(s)\| \geq \sigma_n$,

et Glover [1984] montre qu'une certaine construction dite "balanced truncation" fournit $\tilde{A}, \tilde{B}, \tilde{C}$ avec $\sup_{\xi \in \mathbb{R}} \|R_n(s) - \tilde{R}_n(s)\| \leq 2(\sigma_n + \sigma_{n+1} + \dots + \sigma_m)$, pourtant leur construction est coûteuse (SVD).

On trouve dans [Antoniou, Sotter, 2002] que les σ_j sont les valeurs singulières de la solution X de l'équation de Sylvester $AX + XA = B \cdot C$. \square

1.2.7. L'exponentielle et l'équation de Sylvester

Soient $\sigma(A), \sigma(-B) \subset \{\operatorname{Re} z < 0\}$, alors l'EDO matricielle $\dot{Y} = AY - YB$, $Y(0) = C$ admet comme solution $Y(t) = \exp(+tA) \cdot C \exp(-tB)$.

Notons que $\lim_{t \rightarrow +\infty} Y(t) = 0$, donc pour $X = -\int_0^{\infty} \exp(tA) \cdot C \exp(-tB) dt$ on trouve après intégration de notre EDO

$$AX - XB = - \int_0^{\infty} \dot{Y}(t) dt = Y(0) - Y(\infty) = C$$

donc on a trouvé la solution de notre équation de Sylvester. D'ailleurs,

$$\begin{aligned} e^{sA} X - X e^{-sB} &= - \int_0^{\infty} e^{(t+s)A} \cdot C e^{-tB} dt \\ &+ \int_0^{\infty} e^{tA} C e^{-(t+s)B} dt = \int_0^s e^{tA} C e^{(s-t)B} dt \end{aligned}$$

ce qui d'après 1.1.8. donne

$$\exp(s \begin{bmatrix} A & C \\ 0 & B \end{bmatrix}) = \begin{bmatrix} \exp(sA) & \int_0^s e^{tA} \cdot C e^{(s-t)B} dt \\ 0 & \exp(sB) \end{bmatrix}$$