

Analyse mathématique

# Transformée en échelle de signaux stationnaires

Daniel Alpay<sup>a,1</sup>, Mamadou Mboup<sup>b,c</sup>

<sup>a</sup> *Department of Mathematics, Ben Gurion University of the Negev, Israel*

<sup>b</sup> *UFR Mathématiques et Informatique, CRIP5, Université Paris Descartes, 45, rue des Saints-Pères, 75270 Paris cedex 06, France*

<sup>c</sup> *EPI ALIEN, INRIA*

Reçu le 12 mars 2009 ; accepté le 31 mars 2009

Disponible sur Internet le 28 avril 2009

Présenté par Jean-Pierre Kahane

---

## Résumé

Utilisant la notion de transformée en échelle d'un signal à temps discret, nous définissons une nouvelle famille de systèmes linéaires. Nous considérons un cas particulier, lié à la théorie des fonctions dans le bidisque. **Pour citer cet article : D. Alpay, M. Mboup, C. R. Acad. Sci. Paris, Ser. I 347 (2009).**

© 2009 Académie des sciences. Publié par Elsevier Masson SAS. Tous droits réservés.

## Abstract

**Scale transform of discrete stationary signals.** Using the scale transform of a discrete time signal we define a new family of linear systems. We focus on a particular case related to function theory in the bidisk. **To cite this article: D. Alpay, M. Mboup, C. R. Acad. Sci. Paris, Ser. I 347 (2009).**

© 2009 Académie des sciences. Publié par Elsevier Masson SAS. Tous droits réservés.

---

## Abridged English version

A wide class of causal discrete time-invariant linear systems can be given in terms of convolution in the form

$$y_n = \sum_{m=0}^n h_{n-m} u_m, \quad n = 0, 1, \dots, \quad (1)$$

where  $(h_n)$  is the impulse response and where the input sequence  $(u_m)$  and output sequence  $(y_m)$  are requested to belong to some pre-assigned sequences spaces. The  $\mathcal{Z}$  transform of the sequence  $(h_n)$ , that is  $\hat{h}(\zeta) = \sum_{n=0}^{\infty} \zeta^n h_n$ , is called the *transfer function* of the system, and there are deep relationships between properties of  $\hat{h}$  and of the system; see [1] for a survey. Analogs of systems of the form (1) when both  $h_n$  and  $u_n$  are Gaussian random variables, which belong to the white noise space, or more generally to the Kondratiev space (see [7] for the latter), have been studied recently in [3]. The pointwise product  $h_{n-m} u_m$  in (1) is then replaced by the Wick product (this allows in particular to have a Gaussian output). In view of Eqs. (4) and (5) below, it is well to recall that the Wick product is a convolution

---

Adresses e-mail : dany@math.bgu.ac.il (D. Alpay), Mamadou.Mboup@mi.parisdescartes.fr (M. Mboup).

<sup>1</sup> Earl Katz Chair in Algebraic System Theory.

when expressed in terms of the Hermite functions. See [7, Definition 2.4.1 p. 39] and [3]. Using the Hermite transform, one can define a generalized transfer function, which is a function analytic in  $\zeta$  and in a countable number of other variables (these variables take into account the randomness). In the present note we look at an extension of (1) in a different direction, and develop a new approach to discrete-time systems with a (multi) scale-invariant property. We use the results presented in [10]. Let  $f \in \mathbf{L}_1(\mathbb{R}_+)$  (that is, a continuous time signal), with Laplace transform  $F(s)$ ,  $\Re(s) \geq 0$ . For every  $\alpha = 1/\beta > 0$ , the Laplace transform of  $f(\beta t)$  is  $\sqrt{\alpha}F(\alpha s)$ . Therefore, time scaling has the same form in the frequency domain. This remark is the starting point to define the scaling operator for discrete signals. Begin with  $G_\theta(s) = \frac{e^{i\theta} - s}{e^{-i\theta} + s}$ ,  $|\theta| < \frac{\pi}{2}$ , which maps conformally the open right half-plane  $\mathbb{C}_+$  onto the open unit disk  $\mathbb{D} = \{z \in \mathbb{C}: |z| < 1\}$ . Then, the scale shift  $S_\alpha(s) = \alpha s$ ,  $\alpha > 0$  expresses in the unit disc as the hyperbolic transformation  $\gamma_{|\alpha|} = G_\theta \circ S_\alpha \circ G_\theta^{-1}$ . Conversely, for each hyperbolic transformation  $\gamma(z) = \frac{\gamma_1 z + \gamma_2}{\gamma_2 z + \gamma_1}$ , we may find  $\alpha_\gamma > 0$ ,  $\theta_\gamma$  and  $\xi_\gamma$  such that  $e^{i\xi_\gamma} \gamma(z) = (G_{\theta_\gamma} \circ S_{\alpha_\gamma} \circ G_{\theta_\gamma}^{-1})(e^{i\xi_\gamma} z)$ . Therefore, we define below the discrete-time frequency domain scale shift by the action of the (hyperbolic) group of automorphisms of  $\mathbb{D}$ . We denote this group by  $\Gamma_0$ . Let  $X(\zeta) = \sum_{n=0}^{\infty} x_n \zeta^n$ , which we assume convergent in a neighborhood of the origin. The scale  $\alpha = \alpha_\gamma$  shift of the sequence  $\{x_n\}_{n \geq 0}$  is the sequence  $\{x_n(\gamma)\}_{n \geq 0}$  defined by the equation

$$X_\gamma(\zeta) = \frac{1}{\gamma_2 z + \gamma_1} X(\gamma(\zeta)) = \sum_{n \geq 0} x_n(\gamma) \zeta^n. \quad (2)$$

It is useful to note that the operator  $\{x_n\}_{n \geq 0} \mapsto \{x_n(\gamma)\}_{n \geq 0}$ ,  $\gamma \in \Gamma_0$  is an isometry in  $\ell_2$  and it also makes sense for vector-valued signals. In particular,  $\{x_n\}_{n \geq 0}$  may be a second order stochastic process. In this paper we focus on the case when one considers a cyclic subgroup of infinite order of  $\Gamma_0$ . Another case of interest is when one considers a Fuchsian group of Widom type. This case is related to self-similar systems, and will be discussed in a separate publication.

## 1. Signaux et systèmes temps-échelle

Étant donné un signal discret  $\{x_n\}_{n \geq 0}$ , ses transformées en échelles  $\gamma \in \Gamma_0$  définissent un signal bidimensionnel  $\{x_n(\gamma)\}_{n \geq 0, \gamma \in \Gamma}$ . Dans la suite, nous considérons le sous groupe cyclique  $\Gamma$  de  $\Gamma_0$ , engendré par  $\gamma_0$ . Soit  $\widehat{\Gamma}$  le groupe dual de  $\Gamma$  i.e. le groupe des caractères unimodulaires de  $\Gamma$  et  $d\mu$  sa mesure de Haar. On rappelle qu'un caractère de  $\Gamma$  est une application  $\sigma : \Gamma \rightarrow \mathbb{T} = \{z \in \mathbb{C}; |z| = 1\}$  satisfaisant :

$$\sigma(\gamma \circ \varphi) = \sigma(\gamma)\sigma(\varphi), \quad \forall \gamma, \varphi \in \Gamma.$$

Pour un  $n$  fixé, notons  $\{x(\gamma)\}_{\gamma \in \Gamma}$  le signal correspondant, défini sur  $\Gamma$ . Si  $\{x(\gamma)\}_{\gamma \in \Gamma} \in \ell_1$ , alors sa transformée de Fourier est donnée par

$$\hat{x}(\sigma) = \sum_{\gamma \in \Gamma} x(\gamma)\sigma(\gamma)^*, \quad \sigma \in \widehat{\Gamma},$$

dont l'inverse est (voir par exemple [6])

$$x(\gamma) = \int_{\widehat{\Gamma}} \hat{x}(\sigma)\sigma(\gamma) d\mu(\sigma).$$

On interprète cette transformée de Fourier en termes de spectre du signal  $\{x(\gamma)\}_{\gamma \in \Gamma}$ . Comme pour le filtrage temporel, on définit le filtrage sur  $\Gamma$ , dans le domaine fréquentiel par la multiplication par une transformée de Fourier  $\hat{h}(\sigma) : \hat{y}(\sigma) = \hat{h}(\sigma)\hat{x}(\sigma)$ . Ceci correspond dans le domaine des échelles,  $\Gamma$ , au produit de convolution :

$$y(\gamma) = \sum_{\varphi \in \Gamma} h(\varphi)x(\gamma \circ \varphi^{-1}) = (h \star x)(\gamma). \quad (3)$$

Les systèmes que nous considérons sont définis par une double convolution :

$$y_n = \sum_{m=0}^n h_{n-m} \star x_m, \quad (4)$$

c'est-à-dire,

$$y_n(\gamma) = \sum_{m=0}^n \left( \sum_{\varphi \in \Gamma} h_{n-m}(\gamma \circ \varphi^{-1}) x_m(\varphi) \right). \tag{5}$$

La première convolution prend en compte l'invariance dans le temps, tandis que la seconde prend en compte l'échelle. Un phénomène analogue apparaît dans [3].

En prenant la transformée en  $\mathcal{Z}$  par rapport au temps et la transformée de Fourier par rapport aux échelles, nous obtenons

$$Y(\zeta, \sigma) = H(\zeta, \sigma) X(\zeta, \sigma) \tag{6}$$

où  $H(\zeta, \sigma) = \sum_{n=0}^{\infty} \zeta^n \widehat{h}_n(\sigma)$ .

## 2. Lien avec le problème des moments trigonométriques

Dans cette section nous associons à la fonction  $H(\zeta, \sigma)$  ci-dessus une fonction analytique dans le bidisque. Puisque  $\Gamma$  est cyclique, chaque élément est de la forme

$$\gamma = \gamma_0^m, \quad m \in \mathbb{Z}, \text{ avec } \gamma_0^m \stackrel{\Delta}{=} \underbrace{\tilde{\gamma}_0 \circ \dots \circ \tilde{\gamma}_0}_{m \text{ fois}} \text{ où } \tilde{\gamma}_0 = \gamma_0 \text{ si } m \geq 0 \text{ et } \tilde{\gamma}_0 = \gamma_0^{-1} \text{ si } m < 0.$$

**Théorème 2.1.** *Il existe une mesure positive finie  $d\nu(\theta)$  sur  $[0, 2\pi)$  telle que*

$$\int_{\widehat{\Gamma}} \sigma(\gamma_0^m) d\mu(\sigma) = \int_0^{2\pi} e^{im\theta} d\nu(\theta), \quad m \in \mathbb{Z}. \tag{7}$$

**Preuve.** Soit  $t_m = \int_{\widehat{\Gamma}} \sigma(\gamma_0^m)^* d\mu(\sigma)$ ,  $m \in \mathbb{Z}$ . Puisque  $|\sigma(\gamma_0)| = 1$  pour tout  $\sigma \in \widehat{\Gamma}$  nous avons

$$t_{\ell-m} = \int_{\widehat{\Gamma}} \sigma(\gamma_0^\ell)^* (\sigma(\gamma_0^m)) d\mu(\sigma) = \langle \sigma(\gamma_0^m), \sigma(\gamma_0^\ell) \rangle_{\mathbf{L}_2(d\mu)}.$$

Les matrices de Toeplitz

$$T_N = (t_{\ell-m})_{\ell, m=0, \dots, N}, \quad N = 0, 1, \dots$$

sont toutes non négatives. Le théorème des moments trigonométriques (voir par exemple [8, Theorem 2.7 p. 66]) implique qu'il existe une mesure positive unique  $d\nu$  telle que

$$t_m = \int_0^{2\pi} e^{-im\theta} d\nu(\theta), \quad m = 0, 1, 2, \dots, \tag{8}$$

et nous obtenons (7).  $\square$

Par analogie avec le cas de l'espace du bruit blanc (voir [4,7,9]), nous appellerons *transformation de Hermite* l'application linéaire

$$\mathbf{I}(\sigma(\gamma_0^m)) = z^m, \quad m \in \mathbb{Z}, \tag{9}$$

de  $\mathbf{L}_2(d\mu)$  dans  $\mathbf{L}_2(d\nu)$ . Cette application est une isométrie en vertu de (7), et elle vérifie

$$\mathbf{I}(\hat{x}\hat{y}) = \mathbf{I}(\hat{x})\mathbf{I}(\hat{y})$$

pour  $\hat{x}$  et  $\hat{y}$  dans  $\mathbf{L}_1(d\mu)$ . Grâce à cette application, nous introduisons la définition :

**Définition 2.1.** La fonction

$$\mathcal{H}(\zeta, z) = \sum_{n=0}^{\infty} \zeta^n \mathbf{I}(\widehat{h}_n)(z) \quad (10)$$

est appelée fonction de transfert du système (4).

Des théorèmes de stabilité pour le système peuvent être donnés en termes de cette fonction : voir la section 3. Un cas important est lorsque  $\mathcal{H}$  est rationnelle par rapport à la variable  $\zeta$ .

### 3. Théorèmes de stabilité

Soit  $\mathbf{H}_2(d\mu)$  la fermeture dans  $\mathbf{L}_2(d\mu)$  des fonctions  $\sigma(\gamma_0^n)$ ,  $n = 0, 1, \dots$ . Un signal causal est par définition une suite  $(u_n(\gamma))_{n \in \mathbb{N}}$  telle que,

$$\widehat{u}_n \in \mathbf{H}_2(d\mu), \quad \forall n \in \mathbb{N}.$$

Le fait de se restreindre à  $n \geq 0$  correspond au *zooming*. Le phénomène de dilatation serait traduit par les  $n < 0$ .

Le système (4) est BIBO (*bounded input bounded output*) si il existe un nombre  $M > 0$  tel que,

$$\sup_{n \in \mathbb{N}} \|\widehat{y}_n\|_{\mathbf{L}_2(d\mu)} \leq M \sup_{n \in \mathbb{N}} \|\widehat{u}_n\|_{\mathbf{H}_2(d\mu)}$$

pour tous les signaux  $(u_n)$  tels que  $\sup_{n \in \mathbb{N}} \|\widehat{u}_n\|_{\mathbf{H}_2(d\mu)} < \infty$ . Il est *dissipatif* si

$$\sum_{n=0}^{\infty} \|\widehat{y}_n\|_{\mathbf{H}_2(d\mu)}^2 \leq \sum_{n=0}^{\infty} \|\widehat{u}_n\|_{\mathbf{H}_2(d\mu)}^2$$

pour tous les signaux causaux  $(x_n)$  tels que le membre de droite de cette inégalité est fini. Le système sera appelé  $\ell_1$ - $\ell_2$  borné si il existe  $M > 0$  tel que

$$\left( \sum_{n=0}^{\infty} \|\widehat{y}_n\|_{\mathbf{H}_2(d\mu)}^2 \right)^{1/2} \leq M \sum_{n=0}^{\infty} \|\widehat{u}_n\|_{\mathbf{H}_2(d\mu)}.$$

Ces définitions se réduisent aux définitions classiques (voir [5]) lorsque  $\Gamma$  est trivial. Nous présentons maintenant la caractérisation de ces systèmes.

Soit  $h \in \mathbf{H}_2(d\mu)$ . Nous définissons l'opérateur de multiplication

$$T_h : x \mapsto h \star x.$$

Supposons  $T_h$  continu. Utilisant la transformation de Hermite, nous voyons que  $T_h$  est unitairement équivalent à l'opérateur de multiplication par  $\mathbf{I}(h)$  dans l'espace  $\mathbf{L}_2(d\nu)$ .

**Théorème 3.1.** *Il existe  $M < \infty$  tel que*

$$\sup_n \|\widehat{y}_n\|_{\mathbf{L}_2(d\mu)} \leq M \sup_n \|\widehat{u}_n\|_{\mathbf{L}_2(d\mu)} \quad (11)$$

*si et seulement si les opérateurs  $T_{h_n}$  sont continus et la condition suivante est remplie : pour tout  $v \in \mathbf{H}_2(d\mu)$  tel que  $\|v\|_{\mathbf{H}_2(d\mu)} \leq 1$ ,*

$$\sum_{n=0}^{\infty} \|T_{h_n}^* v\|_{\mathbf{H}_2(d\mu)} \leq M. \quad (12)$$

Nous remarquons que la condition

$$\sum_{n=0}^{\infty} \|T_{h_n}\| \leq M$$

implique (12).

Supposons que  $\mathbf{H}_2(d\nu) \subsetneq \mathbf{L}_2(d\nu)$ . L'espace  $\mathbf{H}_2(d\nu)$  est alors un espace à noyau reproduisant, dont le noyau peut être calculé utilisant les méthodes de [2]. Nous désignons ce noyau reproduisant par  $K_\nu(z, w)$ .

**Théorème 3.2.** *Le système (4) est dissipatif si et seulement si la fonction  $\mathcal{H}(\zeta, z)$  est telle que le noyau*

$$\frac{1 - \mathcal{H}(\zeta, z)\mathcal{H}(\eta, w)^*}{1 - \zeta\eta^*} K_\nu(z, w)$$

*est positif dans le bidisque.*

**Théorème 3.3.** *Le système (4) est  $\ell_1$ - $\ell_2$  borné si et seulement si la fonction  $\mathcal{H}(\zeta, z)$  est telle que le noyau*

$$\frac{K_\nu(z, w)}{1 - \zeta\eta^*} - \mathcal{H}(\zeta, z)\mathcal{H}(\eta, w)^*$$

*est positif dans le bidisque.*

Ces théorèmes sont démontrés de manière analogue aux théorèmes dans [3]. Nous terminons cette section par deux remarques. Nous notons que l'espace à noyau reproduisant de noyau  $\frac{K_\nu(z, w)}{1 - \zeta\eta^*}$  est le produit tensoriel  $\mathbf{H}_2(d\nu) \otimes \mathbf{H}_2(\mathbb{D})$  (où  $\mathbf{H}_2(\mathbb{D})$  dénote l'espace de Hardy du disque d'ordre 2). Définissons

$$\varphi(z) = \int_0^{2\pi} \frac{e^{i\theta} + z}{e^{i\theta} - z} d\nu(\theta), \quad z \in \mathbb{D}.$$

Rappelons que le noyau

$$\frac{\varphi(z) + \varphi(w)^*}{1 - zw^*}$$

est positif dans le disque unité ; soit  $\mathcal{L}_+(\varphi)$  l'espace à noyau reproduisant associé. L'application qui à  $f \in \mathbf{H}_2(d\nu)$  associe la fonction

$$F(z) = \int_0^{2\pi} \frac{f(e^{i\theta}) d\nu(\theta)}{e^{i\theta} - z}$$

est unitaire de l'espace  $\mathbf{H}_2(d\nu)$  sur  $\mathcal{L}_+(\varphi)$ . Ce dernier espace a été introduit par de Branges. Voir [1] et [2] pour plus de détails.

#### 4. Le cas du polydisque

Dans cette section nous considérons le cas plus général où  $\Gamma$  possède un nombre fini de générateurs, que nous dénoterons par  $\gamma_0, \dots, \gamma_p$ . Il existe une mesure  $d\nu$  positive sur  $\mathbb{T}^{p+1}$  telle que

$$\int_{\widehat{\Gamma}} \sigma(\gamma_0)^{n_0} \dots \sigma(\gamma_p)^{n_p} d\mu(\sigma) = \int_{\mathbb{T}^{p+1}} e^{i\theta_0 n_0} \dots e^{i\theta_p n_p} d\nu(\theta_0, \dots, \theta_p), \quad n_0, \dots, n_p \in \mathbb{N}. \tag{13}$$

La preuve de ce résultat nous a été communiquée par M. Putinar, et est comme suit : utilisant les notations (avec  $m = (m_0, \dots, m_p)$  et  $n = (n_0, \dots, n_p)$  dans  $\mathbb{N}^{p+1}$ ),

$$z^m = z_0^{m_0} \dots z_p^{m_p} \quad \text{et} \quad z^{*n} = (z_0^*)^{n_0} \dots (z_p^*)^{n_p},$$

on définit une forme linéaire  $L$  par

$$L(z^m z^{*n}) = \int_{\widehat{\Gamma}} \sigma(\gamma_0)^{m_0 - n_0} \dots \sigma(\gamma_p)^{m_p - n_p} d\mu(\sigma),$$

et on montre que pour tout polynôme  $p(z, z^*)$ ,

$$L(|p(z, z^*)|^2) \geq 0, \quad \text{et} \quad L((1 - |z_j|^2)p(z, z^*)) = 0, \quad j = 0, \dots, p.$$

Voir [11]. La transformée de Hermite est maintenant une fonction de  $p + 1$  variables complexes  $z_0, \dots, z_p$ , et on peut énoncer des théorèmes de stabilité analogues à ceux de la section 3.

## Remerciements

Nous remercions Mihai Putinar pour la preuve de l'existence de la mesure  $d\nu$  dans (13).

## Références

- [1] D. Alpay, *Algorithme de Schur, espaces à noyau reproduisant et théorie des systèmes*, Panoramas et Synthèses, vol. 6, Société Mathématique de France, Paris, 1998.
- [2] D. Alpay, H. Dym, Hilbert spaces of analytic functions, inverse scattering and operator models, I, *Integral Equations Operator Theory* 7 (1984) 589–641.
- [3] D. Alpay, D. Levanony, Linear stochastic systems: a white noise approach, *Acta Appl. Math.* (2009), doi:10.1007/s10440-009-9461-1. Published online: 12 February 2009.
- [4] F. Biagini, B. Øksendal, A. Sulem, N. Wallner, An introduction to white-noise theory and Malliavin calculus for fractional Brownian motion, stochastic analysis with applications to mathematical finance, *Proc. R. Soc. Lond. Ser. A Math. Phys. Eng. Sci.* 460 (2041) (2004) 347–372.
- [5] J. Doyle, B. Francis, A. Tannenbaum, *Feedback Control Theory*, Macmillan Publishing Company, New York, 1992.
- [6] E. Hewitt, K.A. Ross, *Abstract Harmonic Analysis*, vol. I/II, Springer, Berlin, Göttingen, Heidelberg, 1963/1970.
- [7] H. Holden, B. Øksendal, J. Ubøe, T. Zhang, *Stochastic Partial Differential Equations, Probability and its Applications*, Birkhäuser Boston Inc., Boston, MA, 1996.
- [8] M.G. Kreĭn, A.A. Nudelman, *The Markov Moment Problem and Extremal Problems*, Translations of Mathematical Monographs, vol. 50, American Mathematical Society, Providence, RI, 1977.
- [9] H.-H. Kuo, *White Noise Distribution Theory*, Probability and Stochastics Series, CRC Press, Boca Raton, FL, 1996.
- [10] M. Mboup, A character-automorphic Hardy spaces approach to discrete-time scale-invariant systems, in: *Proceedings of the 17th International Symposium on Mathematical Theory of Networks and Systems*, Kyoto, Japan, July 24–28, 2006, pp. 183–188.
- [11] M. Putinar, Positive polynomials on compact semi-algebraic sets, *Indiana Univ. Math. J.* 42 (1993) 969–984.