

PROIECT: Pozitivitatea în analiza și sinteza sistemelor multidimensionale

– Sinteza rezultatelor obținute în 2009 –

Contract IDEI 309/2007, cod ID_1033

Nr.intern: AU-12-09-01

Director de proiect: prof.dr.ing. Bogdan Dumitrescu

**Catedra Automatică și Ingineria Sistemelor
Facultatea Automatică și Calculatoare
Universitatea POLITEHNICA București**

2 septembrie 2009

1 Obiectivele etapei și descrierea sumară a rezultatelor

Etapa 2009 a proiectului a avut două obiective științifice:

1. studiul stabilității robuste a sistemelor multidimensionale,
2. studiul bancurilor de filtre multidimensionale.

Cercetarea a avut scopul de a descoperi algoritmi noi pentru problemele studiate și de a scrie lucrări științifice în care aceștia sunt descriși împreună cu fundamentarea lor teoretică și validarea experimentală. În prima parte a acestui raport expunem pe scurt activitățile semnificative pe anul 2009, iar în partea a doua prezentăm un rezumat al rezultatelor științifice.

1.1 Lucrări publicate sau trimise spre publicare

Lucrările finalizate în 2009 sunt următoarele:

- [L1] B.Dumitrescu, B.C.Șicleru, R.Ștefan – Positive hybrid real-trigonometric polynomials and applications to adjustable filter design and absolute stability analysis, *Circuits, Systems and Signal Processing*, acceptat Aug. 2009.
- [L2] B.Dumitrescu – A Moulding Technique for the Design of 2-D Orthogonal Filter Banks, trimis la *IEEE Signal Processing Letters*, Sept. 2009.
- [L3] B.Dumitrescu, B.C.Șicleru, R.Ștefan – Delay-dependent stability analysis of neutral systems using positive polynomials optimization, *IFAC Workshop Control Appl. of Optimization*, Jyvaskyla, Finland, May 2009.
- [L4] B.C.Șicleru, B.Dumitrescu – SeDuMi Pol—a Preprocessor for Optimization with Positive Polynomials, *Proc. 17th Int. Conf. on Control Systems and Computer Science*, Bucharest, Romania, vol.1, pp.483-488, May 2009.

Lucrările [L1] și [L2] sunt articole în reviste cotate ISI. [L1] a fost deja acceptată, ceea ce asigură îndeplinirea obiectivului de publicare pe 2009. Menționăm că [L1] a fost începută în etapa 2008, dar completată și revizuită în etapa curentă. Lucrările [L3] și [L4] sunt articole de conferință.

Precizăm că lucrările următoare, raportate în 2008, au apărut [L5] sau au fost acceptate și susținute la conferință [L6]. Prin urmare, toate articolele raportate în 2008 au apărut.

- [L5] B.Dumitrescu, B.C.Șicleru, R.Ștefan – Computing the Controllability Radius: a Semidefinite Programming Approach, *IET Control Theory and Applications*, vol.3, no.6, pp.654-660, June 2009.
- [L6] B.Dumitrescu, B.C.Șicleru, R.Ștefan – Minimax Design of Adjustable FIR Filters Using 2D Polynomial Methods, *Int. Conf. Acoustics Speech and Signal Processing*, Taipei, Taiwan, April 2009.

1.2 Utilizarea fondurilor

Bugetul pe 2009 a fost consumat pentru urmatoarele tipuri de cheltuieli (vezi separat bugetul detaliat)

- Salarii pentru membrii echipei.
- Regia aferentă.
- Deplasări: Bogdan Dumitrescu la Taiwan National University și conferința ICASSP, Taipei, Taiwan (1 săptămână) și la Tampere University of Technology, Finlanda (TUT) (2 săptămâni), Bogdan Șicleru la TUT (4 luni, deplasare în curs de desfășurare).

Reducerea bugetului din martie 2009 a fost realizată prin diminuarea salariilor membrilor seniori ai echipei și prin renunțarea la achiziții materiale. Bugetul de deplasări a fost nemodificat, datorită faptului că în martie deplasările erau deja organizate. În particular, deplasarea la conferința ICASSP era practic imposibil de anulat, plata taxei de participare, a biletului de avion și (parțial) a hotelului fiind deja efectuate.

1.3 Acțiuni administrative

- Întreținerea paginii web a proiectului, la adresa <http://www.schur.pub.ro/Idei2007.htm>, unde pot fi găsite manuscrisele lucrărilor publicate sau trimise spre publicare, precum și programele realizate până acum. Pagina conține și documentele de predare a fazelor anterioare.
- Nu au fost schimbări în componența echipei de cercetare. Bogdan Șicleru a finalizat examenele de doctorat.

1.4 Îndeplinirea obiectivelor

Descriem mai jos modul în care cele două obiective au fost îndeplinite și rezultatele obținute.

- Obiectiv 1: Studiul stabilității robuste a sistemelor multidimensionale. În cadrul acestui obiectiv, am studiat stabilitatea sistemelor dinamice cu întârziere, în condiții de robustețe la valoarea întârzierii, care poate avea o valoare arbitrară aparținând unui interval dat. Lucrarea [L3] este dedicată integral acestui subiect, cu particularizare la sistemele neutrale, iar lucrarea [L1] conține o secțiune pe aceasta temă.
- Obiectiv 2: Studiul bancurilor de filtre multidimensionale. Lucrarea [L2] este rezultatul principal al acestui studiu, propunând un algoritm nou pentru proiectarea bancurilor de filtre 2-D ortogonale. De asemenea, lucrăm la un alt tip de algoritm, cu aplicație la bancurile de filtre 3-D, primele rezultate fiind promițătoare; există premisele de a realiza încă o lucrare în această toamnă.

Am continuat lucrul la completarea bibliotecii de programe pentru optimizarea cu polinoame pozitive, rezultatele fiind comunicate în lucrarea [L4].

2 Rezultate științifice—rezumat

Cele două secțiuni de mai jos ilustrează rezultatele cercetării la obiectivele din 2009 ale proiectului.

2.1 Stabilitatea robustă a sistemelor neutrale

Prezentăm aici un rezumat al ideilor din [L3].

Considerăm un sistem neutral cu o singură întârziere (cazul cu mai multe întârzieri se tratează similar)

$$\dot{x}(t) - B\dot{x}(t - \tau) = A_0x(t) + A_1x(t - \tau), \quad (1)$$

unde A_0 , A_1 și B sunt matrice $n \times n$. Presupunem că sistemul este stabil pentru $\tau = 0$, deci B este o matrice Schur și $(I - B)^{-1}(A_0 + A_1)$ este Hurwitz. Dându-se $\bar{\tau} > 0$, se dorește un test prin care să se verifice stabilitatea sistemului (1) pentru orice $\tau \in [0, \bar{\tau}]$. În particular, se dorește aflarea valorii maxime a lui $\bar{\tau}$ pentru care sistemul este stabil $\forall \tau \in [0, \bar{\tau}]$.

Notând

$$G_\tau(s) = s(I - Be^{-s\tau}) - A_0 - A_1e^{-s\tau}, \quad (2)$$

se poate demonstra [1] că sistemul (1) este stabil dacă

$$\det G_\tau(\omega) \neq 0, \quad \forall \omega \geq 0, \quad \forall \tau \in [0, \bar{\tau}]. \quad (3)$$

Pentru a transforma condiția (3) într-una polinomială, deci tratabilă, apelăm la un rezultat din [4]. Fie

$$R_m(s) = \frac{D_m(s)}{D_m(-s)} \quad (4)$$

aproximarea Padé a elementului de întârziere $e^{-\tau s}$, cu

$$D_m(s) = \sum_{k=0}^m c_k s^k, \quad c_k = (-1)^k \frac{(2m - k)!m!}{(2m)!k!(m - k)!}.$$

Introducem următoarele mulțimi

$$\Omega_d(\omega, \bar{\tau}) = \{e^{-j\omega\tau} \mid \tau \in [0, \bar{\tau}]\},$$

$$\Omega_o(\omega, \bar{\tau}) = \{R_m(j\omega\alpha_m\tau) \mid \tau \in [0, \bar{\tau}]\},$$

$$\Omega_i(\omega, \bar{\tau}) = \{R_m(j\omega\tau) \mid \tau \in [0, \bar{\tau}]\}$$

unde $\alpha_m = \frac{\omega_{cm}}{2\pi}$ iar ω_{cm} este cea mai mică frecvență pozitivă în care faza are valoarea -2π , i.e. $\omega_{cm} = \min\{\omega > 0 \mid R_m(j\omega) = 1\}$. Următoarele proprietăți au fost demonstrate în [4]:

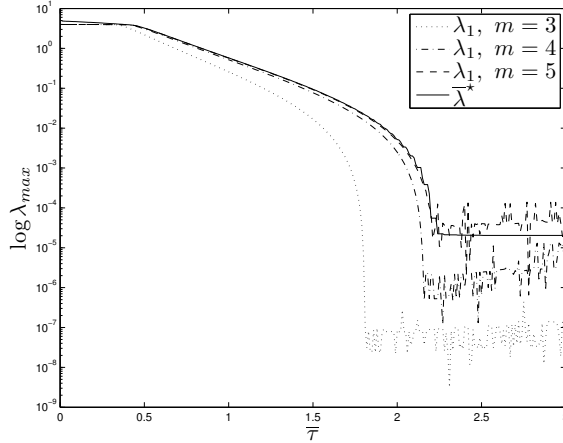


Figura 1: Valori λ^* obținute pe o problemă test.

1. $R_m(s)$ are toți polii în semiplanul complex stâng.
2. Pentru orice $\bar{\tau} > 0$ și orice $\omega > 0$, au loc incluziunile $\Omega_i(\omega, \bar{\tau}) \subseteq \Omega_d(\omega, \bar{\tau}) \subseteq \Omega_o(\omega, \bar{\tau})$ și egalitatea $\lim_{m \rightarrow \infty} \alpha_m = 1$.

Condiția (3) poate fi testată prin rezolvarea problemei

$$\begin{aligned} \lambda^* &= \max \lambda \\ \text{s.t. } & G_\tau(j\omega)G_\tau(j\omega)^H \succeq \lambda I \\ & \forall \omega \geq 0, \forall \tau \in [0, \bar{\tau}] \end{aligned} \quad (5)$$

Dacă λ^* este pozitiv, decidem că sistemul (1) este stabil. Dacă λ^* este (numeric egal cu) zero, decidem că sistemul este instabil.

Înlocuind $e^{-j\omega\tau}$ cu $R_m(j\alpha_m\omega\tau)$ în $G_\tau(j\omega)$ restricția problemei de optimizare (5) devine o inegalitate polinomială, care poate fi implementată prin condiții implicând polinoame sumă-de-pătrate și deci transformând (5) într-o problemă de programare semidefinită. Detaliile pot fi găsite în [L3].

Desigur, în acest fel, obținem doar o condiție suficientă de stabilitate. Totuși, pentru grade m relativ mici ale aproximării Padé se obțin valori maxime $\bar{\tau}$ foarte apropiate de adevărata valoare maximă. Un exemplu de valori λ^* obținute pentru diverse valori $\bar{\tau}$ și m este prezentat în Figura 1. Se observă că $m = 5$ oferă o aproximare ce permite decizii de stabilitate corecte cu relativ bună precizie. O direcție de cercetare ulterioară este studiul modalității de îmbunătățire a calității rezultatelor numerice.

2.2 Proiectarea bancurilor de filtre 2-D ortogonale

Prezentăm aici un rezumat al ideilor din [L2].

Figura 2 prezintă structura generală a unui banc de filtre ortogonal cu două canale. Notăm $\mathbf{z} = (z_1, z_2)$ și $\mathbf{z}^{\mathbf{k}} = z_1^{k_1} z_2^{k_2}$, pentru $\mathbf{k} = (k_1, k_2) \in \mathbb{Z}^2$. Bancul este

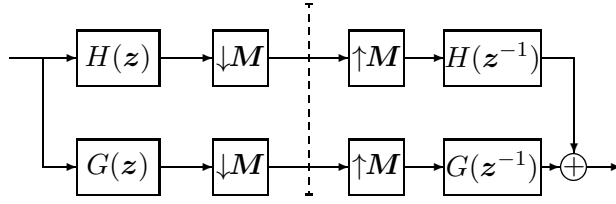


Figura 2: Banc de filtre ortogonal cu două canale.

complet determinat de filtrul de analiză de pe primul canal

$$H(z) = \sum_{k=0}^n h_k z^{-k} = [1 \ z_1^{-1} \ \dots \ z_1^{-n_1}] \cdot \mathbf{H} \cdot [1 \ z_2^{-1} \ \dots \ z_2^{-n_2}]^T, \quad (6)$$

unde $\mathbf{H} \in \mathbb{R}^{(n_1+1) \times (n_2+1)}$ este matricea coeficienților. Al doilea filtru de analiză este $G(z) = -z^{-m} H(-z^{-1})$, unde $m \in \mathbb{Z}^2$ va fi definit ulterior. Eșantionarea 2-D se face cu matricea (de tip quincunx)

$$\mathbf{M} = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 1 & -1 \end{bmatrix}. \quad (7)$$

Componentele polifază ale filtrului $H(z)$ rezultă din

$$H(z) = H_0(z^M) + z_1^{-1} H_1(z^M), \quad (8)$$

unde $z^M = (z_1 z_2, z_1 z_2^{-1})$. Matricea polifază a bancului de filtre este

$$\mathbf{U}(z) = \begin{bmatrix} H_0(z) & H_1(z) \\ z^{-m} H_1(z^{-1}) & -z^{-m} H_0(z^{-1}) \end{bmatrix} = \sum_{i=0}^p \mathbf{U}_i z^{-i}, \quad (9)$$

cu m ales astfel încât $\mathbf{R}(z)$ să fie cauzal; gradul lui $\mathbf{U}(z)$ este p și coeficienții matriceali \mathbf{U}_i au dimensiune 2×2 . Într-un banc de filtre ortogonal, matricea polifază este paraunitară, adică

$$\mathbf{U}(z)\mathbf{U}^T(z^{-1}) = \mathbf{I}. \quad (10)$$

Această proprietate asigură reconstrucția perfectă (semnalul de ieșire este o versiune întârziată a semnalului de intrare).

De obicei, bancurile de filtre trebuie să satisfacă și condiții de regularitate. Spunem că $H(z)$ are regularitate de ordin L dacă

$$\left. \frac{\partial^{\ell_1 + \ell_2} H(\boldsymbol{\omega})}{\partial \omega_1^{\ell_1} \partial \omega_2^{\ell_2}} \right|_{\omega_1 = \omega_2 = \pi} = 0, \quad \forall \ell_1, \ell_2 \geq 0, \ell_1 + \ell_2 \leq L - 1.$$

Această condiție este echivalentă cu

$$\sum_{k_1=0}^{n_1} \sum_{k_2=0}^{n_2} (-1)^{k_1+k_2} k_1^{\ell_1} k_2^{\ell_2} h_{k_1, k_2} = 0. \quad (11)$$

Ne propunem să proiectăm un filtru $H(\mathbf{z})$ cu faza aproximativ liniară, deoarece această proprietate este benefică în tratamentul imaginilor. Fie

$$\mathcal{D} = \{\boldsymbol{\omega} \in [-\pi, \pi]^2 \mid |\omega_1| + |\omega_2| \leq \omega_p\} \quad (12)$$

banda de trecere de formă romboidală, cu $\omega_p < \pi$ dat. Răspunsul ideal cu fază liniară este $D(\boldsymbol{\omega}) = e^{-j(\tau_1\omega_1 + \tau_2\omega_2)}$, unde τ_1, τ_2 sunt întârzieri de grup date. Energia erorii în banda de trecere este

$$E_p = \int_{\mathcal{D}} |H(\boldsymbol{\omega}) - D(\boldsymbol{\omega})|^2 d\boldsymbol{\omega}. \quad (13)$$

Problema de optimizare ce rezultă din cele de mai sus este minimizarea energiei (13), cu restricțiile (10) și (11). Criteriul (13) este o funcție pătratică convexă în coeficienții filtrului (6), iar (11) o restricție liniară, deci ambele ușor tratabile în contextul optimizării convexe. Dificultatea majoră provine din condiția (10), care nu este convexă.

În [L2] propunem o optimizare în două etape. În prima etapă, condiția (10) este înlocuită de

$$\|\mathbf{U}(\mathbf{z})\|_{\infty} \leq 1. \quad (14)$$

Aceasta este o restricție convexă ce poate fi exprimată sub forma unei inegalități matriceale liniare [2]. Este esențial ca funcția de minimizat să aibă forma (13), adică una ce permite "modelarea" benzii de trecere a filtrului. Dacă ar fi optimizată energia din banda de oprire a filtrului, atunci rezultatul trivial al optimizării cu restricția (14) ar fi filtrul nul. Din fericire, în bancurile de filtre ortogonale, proprietățile filtrului $H(\mathbf{z})$ în banda de oprire sunt corelate cu cele din banda de trecere, în sensul că o magnitudine aproximativ egală cu 1 în banda de trecere, așa cum este asigurată de minimizare criteriului (13) asigură și o magnitudine aproximativ nulă în banda de oprire. Așadar, în prima etapă se obține un filtru ce respectă doar aproximativ condiția (10).

În a doua etapă se optimizează (13) cu restricțiile (10) (într-o formă echivalentă mai simplă, dar tot neconvexă) și (11), folosind o metodă clasică de optimizare, inițializată cu filtrul rezultat în prima etapă. Inițializarea bună asigură convergența la un minim local bun, ceea ce nu se întâmplă în cazul unei inițializări oarecare.

Am implementat această metodă în două etape folosind Matlab și biblioteca de optimizare convexă CVX [3], obținând rezultate mai bune decât cele date de metode anterioare.

3 Concluzii

Am îndeplinit obiectivul principal, acela de a publica un articol într-o revistă cotate ISI. De asemenea, am reușit scrierea mai multor articole, aflate în diverse stadii de publicare. Considerăm că rezultatele obținute promit finalizarea cu succes a proiectului.

Bibliografie

- [1] R. Datko. A procedure for determination of the exponential stability of certain differential-difference equations. *Quart. Appl. Math.*, 36:279–292, 1978.
- [2] B. Dumitrescu. *Positive trigonometric polynomials and signal processing applications*. Springer, 2007.
- [3] M. Grant and S. Boyd. CVX: Matlab software for disciplined convex programming (web page and software). <http://stanford.edu/~boyd/cvx>, Dec. 2008.
- [4] J. Zhang, C.R. Knospe, and P. Tsiotras. New results for the analysis of linear systems with time-invariant delays. *Int. J. Robust Nonlinear Control*, 13:1149–1175, 2003.