

## Sayısal Filtreler ve Sistemler EHB 433

Prof. Dr. Müştak E. Yalçın

Istanbul Technical University  
Faculty of Electrical and Electronic Engineering

mustak.yalcin@itu.edu.tr

### Durum vektörü değiştirme

$$\begin{aligned} v(n) &\triangleq Pz(n) \\ Pz(n+1) &= APz(k) + Bx(k) \\ y(k) &= CPz(k) + Dx(k) \end{aligned}$$

Burdan aynı sisteme ait yeni durum denklemini

$$\begin{aligned} z(n+1) &= P^{-1}APz(k) + P^{-1}Bx(k) \\ y(k) &= CPz(k) + Dx(k) \end{aligned}$$

Sistemin transfer fonksiyonunu bulalım

$$\begin{aligned} Y(z) &= [C(zI - A)^{-1}B + D]X(z) \\ Y(z) &= [(CP)(zI - (P^{-1}AP))^{-1}(P^{-1}B) + D]X(z) \\ &= [(CP)(P^{-1}zIP - (P^{-1}AP))^{-1}(P^{-1}B) + D]X(z) \\ &= [C(zI - A)^{-1}B + D]X(z) \end{aligned}$$

Görüldüğü gibi sistemin transfer fonksiyonu değişmez. **Buna ek olarak sistemin kutupları aynı kalmaktadır !**

Not :  $(zI - A)^{-1}$ 'nin determinanı ve  $H(z)$ 'nin paydası ?

$$P^{-1}AP = \text{diag}\{\lambda_1, \lambda_2, \dots, \lambda_N\}$$

olarak alındığında Jordan yapısı karşımıza çıkmaktadır (Katsız kutup durumunda).

Jordan kanonik yapısı:

$$J = \text{diag}\{J_i\}$$

$i = \{1, 2, \dots, r\}$  ( $r$  özdeğer sayısı ve özdeğer kompleks olabilir) ve özdeğerin kaç katlı olduğuna bağlı olarak

$$J_i = \begin{bmatrix} \lambda_i & 1 & 0 & \dots & 0 & 0 & 0 \\ 0 & \lambda_i & 1 & \dots & 0 & 0 & 0 \\ \cdot & \cdot & \cdot & \dots & \cdot & \cdot & \cdot \\ \cdot & \cdot & \cdot & \dots & \cdot & \cdot & \cdot \\ \cdot & \cdot & \cdot & \dots & \cdot & \cdot & \cdot \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 0 & 0 & \lambda_i \end{bmatrix}.$$

## Yönetilebilir yapıya dönüştürme

$$v(k) = P_c v_c(k)$$

$A_c$  matrisi  $A_c = P_c^{-1} A P_c$  denklemleri yardımıyla bulunacağı gibi karakteristik denklemin katsayıları yardımıyla  $A_c$  matrisi yönetilebilir kanonik yapı için direk yazılabilir.  $B_c$  bu yapıda bilinmektedir. Bu durumda her iki model içinde yönetilebilirlik matrisleri bulunabilir

$$\varphi = [B \ AB \ A^2 B \ \dots \ A^{n-1} B]$$

$$\varphi_c = [B_c \ A_c B_c \ A_c^2 B_c \ \dots \ A_c^{n-1} B_c].$$

Bu iki matris arasındaki ilişki

$$\varphi_c = P_c^{-1} \varphi$$

olacağına göre  $P_c = \varphi \varphi_c^{-1}$  eşitliğinden  $P_c$  bulunur.

Örnek :

## Gözlenebilir yapıya dönüştürme

$$v(k) = P_o v_c(k)$$

Yönetilebilir yapıya geçişde olduğu gibi benzer yol izlenebilir.

$$\vartheta = \begin{bmatrix} C \\ CA \\ \vdots \\ \vdots \\ CA^{n-1} \end{bmatrix} \quad \vartheta_c = \begin{bmatrix} C_o \\ C_o A_o \\ \vdots \\ \vdots \\ C_o A_o^{n-1} \end{bmatrix}$$

olmak üzere

$$P_o = \vartheta^{-1} \vartheta_c$$

dönüşüm matrisi bulunur.

## Ayrık zamanlı sistemlerin kararlılığı

### Sonlu giriş sonlu çıkış anlamında kararlılık

Sisteme sonlu giriş uygulanıp sonlu çıkış gözlenmesi için

$$y(n) = CA^n v(0) + \sum_{k=0}^{n-1} CA^{n-1-k} Bx(k) + Dx(n)$$

denkleminde  $A^n$ 'nin her n için sonlu olması gerekir. Jordan yapısını kullanarak

$$A^n = P J^n P^{-1}$$

ve

$$J_i^n = \begin{bmatrix} \lambda_i^n & n\lambda_i^{n-1} & .5n(n-1)\lambda_i^{n-2} & \dots \\ 0 & \lambda_i^n & k\lambda_i^{n-1} & \dots \\ \vdots & \vdots & \vdots & \dots \\ 0 & 0 & \dots & \lambda_i^n \end{bmatrix}.$$

Sonuç olarak sistemin kararlı olabilmesi için (herhangi bir n için)

$$|\lambda_i| < 1$$

$i = \{1, 2, \dots, r\}$  (r özdeğer sayısı).

**Liapunov anlamında kararlılık** Sistemin özdeğerlerini büyük boyutlu sistemler için hesaplamanın zor olması SGSC anlamında kararlılık yerine Liapunov anlamında kararlılığın kullanılmasını gerektirir.

Giriş  $x = 0$  için denge noktası orijin ( $v = 0$ ) olan

$$v(k+1) = Av(k)$$

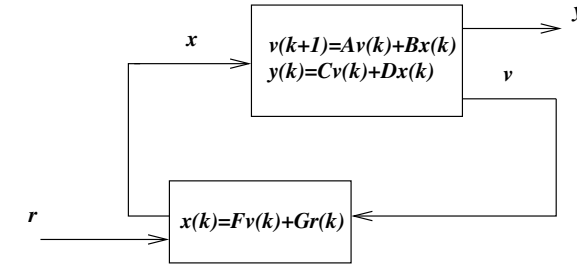
sisteminde. Sistem denge noktasına varana kadar enerjisini azaltır! Bu durumda eğer sisteme ilişkin enerji fonksiyonunun (Liapunov fonksiyonunun)

$$V(v(k)) = v(k)^T P v(k)$$

zamanla azaldığı gösterilebiliyorsa sistemin kararlılığını gösterebiliriz.

## Durum geribeslemesi

Yönetilebilir her sistem uygun durum geri beslemesi yardımıyla kararlı hale getirilebilir.



$$\begin{aligned} v(k+1) &= Av(k) + Bx(k) \\ y(k) &= Cv(k) + Dx(k) \end{aligned}$$

sisteme  $F$  matrisi yardımıyla

$$x(k) = Fv(k) + Gr(k)$$

$P$  pozitif tanımlı matris olmak üzere (bütün  $v$ 'ler için  $V(v(k)) \geq 0$ )

$$\begin{aligned} \Delta V(v(k)) &= V(v(k+1)) - V(v(k)) \\ &= v^T(A^T P A - P)v \end{aligned}$$

Eğer  $-(A^T P A - P)$  pozitif tanımlı ise sistem kararlıdır.

geribeslemesi uygulayalım. Bu durumda geribeslemeli sisteme (kapalı çevrime) ilişkin durum denklemi

$$\begin{aligned} v(k+1) &= (A + BF)v(k) + BGr(k) \\ y(k) &= (C + DF)v(k) + DGr(k) \end{aligned}$$

Bu sistemin kararlılığını  $A + BF$  matrisi belirler.

Sistem yönetilebilir olduğuna göre bu sistem yönetilebilir yapıya sokulabilir.

$$A_c + B_c F_c = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \cdot & \cdot & \cdot & \dots & \cdot \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \\ -a_n & -a_{n-1} & -a_{n-2} & \dots & -a_1 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \cdot \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} [f_1 \ f_2 \ \dots \ f_{n-1} \ f_n]$$

Geribesleme yardımıyla sistemin karakteristik denklemi değişmiştir ve

$$P_c = z^n + (a_1 - f_n)z^{n-1} + \dots + (a_{n-1} - f_2)z + (a_n - f_1)$$

olarak bulunur. Görüldüğü gibi istenen polinom geribesleme yardımıyla sağlanabilmektedir.

## Kutup yerleştirme

Geribesleme kullanılarak geribeslemeli sistemin kutupları  $P_c$  yardımıyla istendiği gibi seçilebilir. Daha sonrada orjinal sisteme ait  $F$

$$F_c v_c(k) = F_c P_c^{-1} v(k) = [F_c P_c^{-1}] v(k)$$

yardımıyla  $F = F_c P_c^{-1}$  şeklinde bulunur.

**Giriş işareti kazanç:** ( $G$  nin hesaplanması ) Kapalı çevrime ilişkin transfer fonksiyonu

$$H(z) = \hat{C}(zI - A)^{-1} \hat{B} + \hat{D}$$

ve  $\hat{A} = A + BF$   $\hat{B} = BG$   $\hat{C} = C + DF$   $\hat{D} = DG$  olmak üzere. Bir tane çıkış olduğu durumda DC kazanç

$$dc \text{ kazanç} = H(1)$$

şeklinde hesaplanır (Birim kazanç istenildiği düşünüldüğünde  $H(1) = 1$  denklemi için uygun  $G$  bulunur).

Kararsız bir sistemin geri besleme yardımıyla kararlı hale getirilmesi. Kapalı

çevrim kutupları :  $0.5 \pm 0.5j$

$A = \begin{bmatrix} .2 & 1 \\ 2 & -.2 \end{bmatrix}$ ;  $B = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix}$ ;  $C = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix}$ ;

$\text{sys\_c} = \text{ss}(A, B, C, 0)$ ;

% Ayrıklaştırma işlemi

$\text{sys\_d} = \text{c2d}(\text{sys\_c}, 1, 'zoh')$ ;

$[\text{num\_d} \text{den\_d}] = \text{ss2tf}(\text{sys\_d}.a, \text{sys\_d}.b, \text{sys\_d}.c, 0)$ ;

$\text{Ac} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -\text{den\_d}(3) & -\text{den\_d}(2) \end{bmatrix}$ ;  $\text{Bc} = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}$ ;

%  $\text{OC} = \text{ctrb}(\text{sys\_d}.a, \text{sys\_d}.b)$

$\text{OCo} = \text{ctrb}(\text{Ac}, \text{Bc})$ ;

$\text{Pc} = \text{OC} * \text{inv}(\text{OCo})$ ;

%  $0.5 \pm 0.5j$  için  $P(z) = z^2 - z + .5$

$\text{Fc}(2) = 1 + \text{den\_d}(2)$ ;

$\text{Fc}(1) = -\text{den\_d}(3)$ ;

$\text{F} = \text{Fc} * \text{inv}(\text{Pc})$ ;

