

*A 2008. január 7-én, 10-12 között megtartott Szabályozástechnika konzultáció anyaga
(a konzultációt Kiss Bálint tartotta)*

A leírtak helyességéért a felelősséget nem tudom vállalni, de remélem azért hasznotokra válik.

Mintavizsga 1. feladatának megoldása (2-DOF tervezés)

A feladat $1/s^2$, ennél egyszerűbbet nem nagyon lehet adni, esetleg gyengén csillapított kéttárolós lengőtag is lehet. ($1/(s^2+0.1s+1)$)

A feladat szerint a szabályzó tartalmaz integrátort, ezért beleteszünk egyet, $l=1$.

$T=1$ sec adott volt.

s_1 és s_2 számítható az adott κ és ω_0 értékekből. Soinf szintén adott.

1.,

Ekvivalens specifikáció előállítás diszkrét időben:

S_1 és s_2 átszámítása z_1 és z_2 -re, soinfet is áttesszük z oinf-be. ($z=e^{sT}$)

//ebben a feladatban $T=1$, tehát nem felejtik el a hallgatók beírni... ☺

Ezzel kész is a diszkrétidejű specifikáció. A lapra le kell írni s_1, s_2 számítását, valamint a z -re megkapott értékeket.

2.,

Megadjuk a szakaszt.

$\text{nums}=1$; $\text{dens}=[1 \ 0 \ 0]$; $[B,A]=c2dm(\text{nums}, \text{dens}, 1, 'zoh')$;

a kapott eredményeket felírjuk a papírunkra!

A számlálót fel kell bontanunk \rightarrow ehhez kiszámoljuk a számláló gyökeit. Az egyetlen gyök most -1 . Ez nem kiejthető. $B_{\text{plus}}=1$; $B_{\text{minus}}=B$;

3.

$B_m/A_m=B_{mv} \cdot B_{\text{minus}}/A_m \rightarrow B_{mv}$ konstans!

Fokszámfeltételek megtalálhatóak a könyvben!

Visszatérés az első feladathoz:

Ha megvan A_m és A_o fokszáma, ezeket legyártjuk. A_o -ba kerül z oinf, A_c -be pedig a domináns pólusok.

A kapott értékeket a papírra vetjük.

$P=A_m$ és A_o szorzata, tehát ezt convval csináljuk meg.

A harmadik feladatrészen kért referencia modellhez szükséges B_m' meghatározása is.

$B_m' \cdot B_{\text{minus}}(1)=A_m(1) \rightarrow B_m'=A_m(1)/B_{\text{minus}}(1)$;

A B_m' -re megkapott eredményt is papírra vetjük. ☺

4., Diophantosi egyenlet felírása.

A: szakasz diszkrétidejű átviteli függvényének nevezője.

R1v még nem ismert, de fokszáma adott. S még nem ismert, de fokszáma adott.

$$A*(z-1)*R1v + Bminus*S = P/(Am*Ao)$$

R1' elsőfokú, ezért $R1'(z)=z+r0$

S másodfokú, ezért $S(z)=s0*z^2+s1*z+s2$;

$$\begin{bmatrix} 1 & 0.5 & & \\ -3 & 0.5 & 0.5 & \\ 3 & & 0.5 & 0.5 \\ -1 & & & 0.5 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} r1 \\ s0 \\ s1 \\ s2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -1.9896+3 \\ 1.2373-3 \\ -0.2355+1 \\ 0.0138 \end{bmatrix}$$

A jobb oldalon p együtthatói szerepelnek, de a vezető egyest ki kell szedni!!!

A kapott vektorból ki kell vonnunk a nagy mátrix első oszlopának együtthatóit, de ott is elhagyjuk a vezető egyest!

Az oszlopokat Matlabban is összerakjuk.

```
>> M=[AA' [0.5 0 0; 0.5 0.5 0; 0 0.5 0.5; 0 0 0.5]]
```

```
>> C=P(2:end)'-[AA(2:end)';0]
```

Az egyenlet megoldását megkapjuk.

```
>> rs=inv(M)*C;
```

```
>> rs
```

rs =

```
0.4405  
1.1398  
-2.0224  
0.9086
```

$R1'=z+0.4405$

$s=1.139z^2 - 2.0224z + 0.9086$

Számítanunk kell R-et. $R=R1'(z-1)Bplus$

```
>> R=conv([1 rs(1)],[1 -1])
```

R =

```
1.0000 -0.5595 -0.4405
```

5. feladat

A szabályozó összefüggése a feladatban adott. $Ru=Tr-Sy$.

Ebből már R-et és S-et meghatároztuk, $T=Bm' * Ao$

$T =$

$$0.0347 \quad -0.0094 \quad 0.0006$$

Ru visszatranszformálva időtartományban:

$$u[k]-0.5595u[k-1]-0.4405u[k-2] = \\ =0.034r[k] - 0.0094 r[k-1] + 0.0006r[k-2]-1.1398y[k]+2.0224y[k-1]+0.9086y[k-2]$$

A beavatkozáj el számításához szükséges képlet.

Blokkséma!!!

ITT NEM MATLAB KÓDOT KELL ODAÍRNI, HANEM A FENTI SZÁMÍTÁST.

6. feladat

$Dyr(z)$ eredő átviteli függvény.

A modellünk átviteli függvénye a $Bm(z)/Am(z)$, már mindkettőt megkaptuk.

$Dyr(z)=Bm' * Bminus / Am$

$\gg Bm=Bmv * Bminus$

$Bm =$

$$0 \quad 0.0174 \quad 0.0174$$

$\gg Am$

$Am =$

$$1.0000 \quad -1.7189 \quad 0.7537$$

$Dyr(z)=0.0174z+0.0174/z^2-1.7189z+0.7537$

A pólusok, zérusok, gyökök azokat, amiket előírtunk. A túllövés itt a step utasítás nélkül is meghatározható, ennek a túllövése annak a kéttárolós lengőtagnak a túllövése lesz, amelynek w_o -ja és ξ -je adott.

Meghatározás steppel:

$dstep(Bm,Am)$

a szükséges idők leolvashatóak! vagy használhatjuk a kéttárolós lengőtagra vonatkozó képleteket.

A MATLAB által kiírt Settling time-ot meg kell szorozni a mintavételi periódusidővel, ez itt pont 1.

Peak response-t kiválasztva megkapjuk az overshoot értéket is.

Nehezítések / könnyítések

- magasabb fokszámú rendszer, a mátrix nagyobb lehet
- lehet olyan másodfokú rendszert megadni, ahol szükség van scinf pólusra
- lehet variálni azzal, hogy van-e szükség integrátorra

2. feladat

A feladat diszkrétidejű állapotterez szabályozó tervezése. A szakasz szintén egy kettős integrátor.

5. rész:

valós idejű szempontok figyelembevétele: két lépcsőre bontjuk:

a kimenet megérkezése előtt elkezdhető számítások, a kimenet megérkezésekor → eszerint felbontjuk

állapotvisszacsatolásnál előírtuk a póluspárokat, tehát a megadott k_{si} és w_0 adja ezeket a pólus-zérus értékeket.

A feladat megoldása végig:

$W(s) = 1/s^2$. k_{si} és w_0 itt is adott az állapotvisszacsatoláshoz. A megfigyelő sajátértékei is meg vannak adva.

1., feladat

Állapotegyenlet meghatározása folytonos időben, szabályozó alakban. → tf2ss használata.

Ez a folytonosidejű állapotegyenlet mátrixait adja meg. Meg kell adnunk neki a számlálót és a nevezőt.

>> [A,B,C,D]=tf2ss(1,[1 0 0])

A =

$$\begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 1 & 0 \end{bmatrix}$$

B =

$$\begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}$$

C =

$$\begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix}$$

D =

$$0$$

Folytonos időben megkaptuk az állapotegyenleteket.

$$\dot{x} = Ax + Bu$$

$$y = Cx + Du$$

Diszkrétidejű megfeleltetés:

`plant=ss(A,B,C,D)` → folytonosidejű szakasz

Ezt átalakítjuk diszkrét időbe (`c2d`, 0.1s mintavételezéssel, 'zoh'-hal)

A későbbiekben hivatkoznunk kell a mátrixokra, ezért ezeket ebből a struktúrából kisedjük. (`ssdata`)

```
>> plantd=c2d(plant,0.1,'zoh')
```

```
>> [Ad,Bd,Cd,Dd]=ssdata(plantd)
```

Az áttérés a C és D mátrixokat nem befolyásolja, a többi a Matlab megadta.

```
>> [Ad,Bd,Cd,Dd]=ssdata(plantd)
```

Ad =

```
1.0000    0
0.1000  1.0000
```

Bd =

```
0.1000
0.0050
```

Cd =

```
0  1
```

Dd =

```
0
```

2., feladat.

Diszkrétidejű specifikációk meghatározása, karakterisztikus egyenletek megadása.

A fokszámok itt nem kérdésesek. (2, mivel a zrke...)

```
>> wo=2;
```

```
>> ksi=0.7;
```

```
>> soinf=-4;
```

```
>> s1=-wo*ksi+j*wo*sqrt(1-ksi^2)
```

s1 =

```
-1.4000 + 1.4283i
```

```
>> s2=conj(s1)
```

s2 =

```
-1.4000 - 1.4283i
```

Ezeket átranszformáljuk z-be.

```
>> Ts=0.1;  
>> z1=exp(s1*Ts); z2=exp(s2*Ts); zoinf=exp(soinf*Ts);  
>> z1
```

```
z1 =  
  
0.8605 + 0.1237i
```

```
>> z2
```

```
z2 =  
  
0.8605 - 0.1237i
```

```
>> zoinf
```

```
zoinf =  
  
0.6703
```

Fel kell írunk a z.r.k.e-t és a megfigyelő karakterisztikus egyenletét.

fiC gyökei: z1, z2.

fiC(z)=(z-z1)(z-z2)

fiO gyökei: zoinf (másodfokú rendszerhez tervezzük! ha nagyobb rendszer lenne, nagyobb hatványon lenne)

[ha nagyobb rendszer lenne, akkor z1 és z2 mellé egy zcinf-et is be kellene venni fiC-be]

fiO(z)=(z-zoinf)^2

A kapott értékeket a matlabból átírjuk.

3., feladat

Irányíthatósági mátrixát és a K mátrix meghatározása Ackermann képlettel.

Az irányíthatósági mátrixot Mc-vel jelöljük. Általánosan: B, AB, ..., A^(n-1)B

Mivel itt n=2 → Mc=[B AB];

ctrb utasítás: előállítja az irányíthatósági mátrixot (controllability)

ctrb nélkül: Mc=[Bd, Ad*Bd]

Ackermann képlettel meg kell határoznunk a K-t.

Használhatjuk az acker utasítást, vagy a képletet valósítjuk meg.

Az acker utasításhoz meg kell adnunk a zárt körbe előírt sajátértékeket!!! z1 és z2

```
>> K=acker(Ad,Bd,[z1 z2])
```

```
K =  
  
2.6160 3.4772
```

Nx és Nu meghatározása is feladat volt.

Figyelni kell, hogy folytonos vagy diszkrét idejű rendszerre végezzük a tervezést, mert az egyenlet különbözik a két esetben!

$$\begin{bmatrix} Ad - I & Bd \\ Cd & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} Nx \\ Nu \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

Egységmátrix: eye utasítással.

[0; 0; 1]

0 mérete nxm-es...

```
>> N=inv([Ad-eye(2,2) Bd; Cd 0])*[0; 0; 1]
```

N =

0
1
0

Nx az első két elem, [0;1], Nu=0; (Nu mindig skalár SISO rendszerben.)

4., Aktuális állapotmegfigyelő differenciaegyenlete.

$$x_{k+1} = F x_k + G y[k] + H u[k-1]$$

(y aktuális értékét használjuk fel)

Attól aktuális, hogy az aktuális kimenettől függ, amit az előző állapotok becslője alapján határoz meg.

$$H = Bd - GCdBd \quad (\text{ha nem aktuális lenne a megfigyelő, akkor } H = Bd)$$

$$F = Ad - GCdAd$$

G meghatározása Ackermann képlet segítségével. Az F mátrix sajátértékei az előírt **fo(z) polinom gyökei** legyenek. (Nem határozhatjuk meg közvetlenül, hanem a transzponáltakat kell használni.)

$$F' = Ad' - Ad' Cd' G'$$

(a transzponálásra nézve a sajátértékek invariánsak)

```
>> Gt=acker(Ad',Ad'*Cd',[zoinf zoinf])
```

Gt =

1.869 0.5507

A G ennek transzponáltja lesz.

>> G=Gt'

G =

1.0869
0.5507

Mivel az összes mátrixot kérték, ezért a H és F mátrixok számítása is szükséges.

>> H=Bd-G*Cd*Bd

H =

0.0946
0.0022

>> F=Ad-G*Cd*Ad

F =

0.8913 -1.0869
0.0449 0.4493

Bonyolíthatóság: nem elég akt. megfigyelés tervezése, hanem egy terhelésbecslőt is bele kell tenni a megfigyelőbe, ebben az esetben az F mátrix 3x3-as lesz, a H és G oszlopvektorok is megnagyobbodnak. Integráló szabályozás esetében az ackermann képlet módosul, amellyel a K meghatározására szolgál, ebbe bele kell venni az integrátor visszacsatolást.

Ha integrátor van a szabályozóban, akkor nincs szükség Nu-ra.

„Dobjunk ehhez egy terhelésbecslőt!”

4., másik lehetséges megoldása terhelésbecsléssel

Bevezetünk egy új állapotot, $x_{d,k}$ =a terhelés értéke. Feltesszük, hogy ez konstans, tehát deriváltja 0.

$$\begin{bmatrix} x_{k+1} \\ x_{dk+1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Ad & Bd \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_k \\ x_{dk} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} Bd \\ 0 \end{bmatrix} u_k$$

$$y_k = [Cd \quad 0] \begin{bmatrix} x_k \\ x_{dk} \end{bmatrix}$$

Bővített állapotegyenlet, a mátrixokat hullámokkal jelöljük.

Ugyanezt az aktuális megfigyelőt tervezzük, de a bővített rendszerre. Ez ennek a bővített rendszernek az állapotát fogja becsülni, ez megadja a szakasz állapotait (becslését), és a zavarásnak a becslését is.

$$\begin{bmatrix} x_{k+1} \\ x_{dk+1} \end{bmatrix} = \tilde{F} \begin{bmatrix} x_k \\ x_{dk} \end{bmatrix} + \tilde{G}y_k + \tilde{H}u_k - 1$$

$$H_h = B_d h - G_h C_d h B_d h$$

$$F_h = A_d h - G_h C_d h A_d h$$

Annyi 0 van, ahány oszlopa van Ad-nek, tehát most 2. A mátrix 3x3 lesz.

```
>> Adh=[Ad Bd; 0 0 1;]
```

Adh =

```
1.0000    0    0.1000
0.1000    1.0000    0.0050
0         0    1.0000
```

```
>> Bdh=[Bd; 0]
```

Bdh =

```
0.1000
0.0050
0
```

```
>> Cdh=[Cd 0]
```

Cdh =

```
0    1    0
```

```
>> Ght=acker(Adh',Adh'*Cdh',[zoinf zoinf zoinf])
```

Ght =

```
2.7232    0.6988    3.5833
```

még egyszer be kell vennünk zoinf-et, mivel eggyel nagyobb lett a mátrix.

```
>> Gh=Ght'
```

Gh =

```
2.7232
0.6988
3.5833
```

```
>> Hh=Bdh-Gh*Cdh*Bdh
```

Hh =

```
0.0864
0.0015
-0.0179
```

>> $F_h = A_{dh} - G_h * C_{dh} * A_{dh}$

$F_h =$

0.7277	-2.7232	0.0864
0.0301	0.3012	0.0015
-0.3583	-3.5833	0.9821

5., feladat

A szabályozó hatásvázlatának felrajzolása.

Rajz.

A valósidejű szempontok figyelembevételével két blokkra bontjuk ezt szét, ez a 306. oldalon benne van a könyvben.

Realizálás:

Terhelésbecslős hatásvázlat: 11.19 ábra

A Simulink modellt most nem valósítjuk meg, a túllövés és az első maximum eléréséhez idő meghatározható a w_o és k_{si} felhasználásával, ezek benne vannak a kéttárolós lengőtagos leírásban.

Stabilitás, Bode-k, mintavételezés (nyquist), szabályozótervezés (állapotteres és nem állapotteres), utolsó anyagrész (identifikációs modellek, költségfüggvény ... ☺)

MATLAB KÓD:

To get started, select MATLAB Help or Demos from the Help menu.

```
>> ksi=0.707; wo=0.2;
>> s1=-wo*ksi+j*wo*sqrt(1-ksi^2)

s1 =

    -0.1414 + 0.1414i

>> s1=-wo*ksi-j*wo*sqrt(1-ksi^2)

s1 =

    -0.1414 - 0.1414i

>> s1=-wo*ksi+j*wo*sqrt(1-ksi^2)

s1 =

    -0.1414 + 0.1414i

>> s2 = -wo*ksi-j*wo*sqrt(1-ksi^2);
>> s2 = -wo*ksi-j*wo*sqrt(1-ksi^2)

s2 =

    -0.1414 - 0.1414i

>> soinf=-2;
>> z1 = exp(s1)

z1 =

    0.8595 + 0.1224i

>> z2=exp(s2)

z2 =

    0.8595 - 0.1224i

>> zoinf=exp(soinf)

zoinf =

    0.1353

>> nums=1; dens=[1 0 0]; [B,A]=c2dm(nums,dens,1,'zoh')
```

B =

0 0.5000 0.5000

A =

1 -2 1

>>

>> roots(B)

ans =

-1

>> Bminus=B

Bminus =

0 0.5000 0.5000

>> Bplus=1

Bplus =

1

>> Am=poly([z1 z2])

Am =

1.0000 -1.7189 0.7537

>> Ao=poly([zoinf zoinf])

Ao =

1.0000 -0.2707 0.0183

>> P=conv(Am,Ao)

P =

1.0000 -1.9896 1.2373 -0.2355 0.0138

>> Bmv=polyval(Am,1)/polyval(Bminus,1)

Bmv =

0.0347

>> %másképp:

>> Bmv=sum(Am)/sum(Bminus)

Bmv =

0.0347

>> AA=conv(A,[1 -1]);

>> AA

AA =

1 -3 3 -1

>> Bminus

Bminus =

0 0.5000 0.5000

>> P

P =

1.0000 -1.9896 1.2373 -0.2355 0.0138

>> M=[AA' [0.5 0 0; 0.5 0.5 0; 0 0.5 0.5; 0 0 0.5]]

M =

1.0000 0.5000 0 0
-3.0000 0.5000 0.5000 0
3.0000 0 0.5000 0.5000
-1.0000 0 0 0.5000

>> C=P(2:end)'-[AA(2:end)';0]

C =

1.0104
-1.7627
0.7645
0.0138

>> rs=inv(M)*C;

>> rs

rs =

```
0.4405
1.1398
-2.0224
0.9086
```

```
>> R=conv([1 rs(1)],[1 -1])
```

```
R =
```

```
1.0000 -0.5595 -0.4405
```

```
>> T=Bmv*Ao;
```

```
>> T
```

```
T =
```

```
0.0347 -0.0094 0.0006
```

```
>> Bm=Bmv*Bminus
```

```
Bm =
```

```
0 0.0174 0.0174
```

```
>> Am
```

```
Am =
```

```
1.0000 -1.7189 0.7537
```

```
>> dstep(Bm,Am)
```

```
>> tf2ss([1],[1 0 0])
```

```
ans =
```

```
0 0
1 0
```

```
>> [A,B,C,D]=tf2ss(1,[1 0 0])
```

```
A =
```

```
0 0
1 0
```

```
B =
```

```
1
0
```

C =

0 1

D =

0

>> plant=ss(A,B,C,D)

a =

 x1 x2
x1 0 0
x2 1 0

b =

 u1
x1 1
x2 0

c =

 x1 x2
y1 0 1

d =

 u1
y1 0

Continuous-time model.

>> plantd=c2d(plant,0.1,'zoh')

a =

 x1 x2
x1 1 0
x2 0.1 1

b =

 u1
x1 0.1
x2 0.005

c =

 x1 x2
y1 0 1

```
d =  
    u1  
    y1 0
```

Sampling time: 0.1
Discrete-time model.

```
>> [Ad,Bd,Cd,Dd]=ssdata(plantd)
```

Ad =

```
1.0000    0  
0.1000  1.0000
```

Bd =

```
0.1000  
0.0050
```

Cd =

```
0  1
```

Dd =

```
0
```

```
>> wo=2;  
>> ksi=0.7;  
>> soinf=-4;  
>> s1=-wo*ksi+j*wo*sqrt(1-ksi^2)
```

s1 =

```
-1.4000 + 1.4283i
```

```
>> s2=conj(s1)
```

s2 =

```
-1.4000 - 1.4283i
```

```
>> Ts=0.1;  
>> z1=exp(s1*Ts); z2=exp(s2*Ts); zoinf=exp(soinf*Ts); zcinf=exp(scinf*Ts);  
??? Undefined function or variable 'scinf'.
```

```
>> z1=exp(s1*Ts); z2=exp(s2*Ts); zoinf=exp(soinf*Ts);
```



```
>> z1
```

```
z1 =
```

```
0.8605 + 0.1237i
```

```
>> z2
```

```
z2 =
```

```
0.8605 - 0.1237i
```

```
>> zoinf
```

```
zoinf =
```

```
0.6703
```

```
>> phic=poly([z1 z2])
```

```
phic =
```

```
1.0000 -1.7210 0.7558
```

```
>> phio=poly([zoinf zoinf])
```

```
phio =
```

```
1.0000 -1.3406 0.4493
```

```
>> Mc=ctrb(Ad,Bd)
```

```
Mc =
```

```
0.1000 0.1000  
0.0050 0.0150
```

```
>> K=acker(Ad,Bd,[z1 z2])
```

```
K =
```

```
2.6160 3.4772
```

```
>> N=inv([Ad-eye(2,2) Bd; Cd 0])*[0; 0; 1]
```

```
N =
```

```
0  
1  
0
```

```
>> Gt=acker(Ad',Ad'*Cd',[zoinf zoinf])
```

```
Gt =
```

```
1.0869 0.5507
```

```
>> G=Gt'
```

```
G =
```

```
1.0869  
0.5507
```

```
>> H=Bd-G*Cd*Bd
```

```
H =
```

```
0.0946  
0.0022
```

```
>> F=Ad-G*Cd*Ad
```

```
F =
```

```
0.8913 -1.0869  
0.0449 0.4493
```

```
>> Adh=[Ad Bd; 0 0 1;]
```

```
Adh =
```

```
1.0000 0 0.1000  
0.1000 1.0000 0.0050  
0 0 1.0000
```

```
>> Bdh=[Bd; 0]
```

```
Bdh =
```

```
0.1000  
0.0050  
0
```

```
>> Cdh=[Cd 0]
```

```
Cdh =
```

```
0 1 0
```

```
>> Ght=acker(Adh',Adh'*Cdh',[zoinf zoinf zoinf])
```

Ght =

2.7232 0.6988 3.5833

>> Gh=Ght'

Gh =

2.7232
0.6988
3.5833

>> Hh=Bdh-G*hCd*Bd

??? Undefined function or variable 'hCd'.

>> Hh=Bdh-Gh*hCd*Bd

??? Undefined function or variable 'hCd'.

>> Hh=Bdh-Gh*Cdh*Bdh

Hh =

0.0864
0.0015
-0.0179

>> Fh=Adh-Gh*Cdh*Adh

Fh =

0.7277 -2.7232 0.0864
0.0301 0.3012 0.0015
-0.3583 -3.5833 0.9821