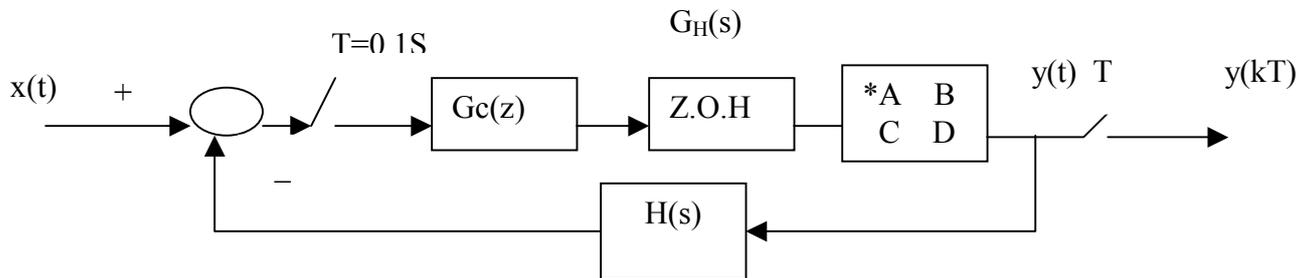


1. Θεωρούμε το κλειστό σύστημα του σχήματος:



Όπου:

$$* G(s) = \left\{ \begin{array}{l} A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 1 \\ -5 & -2 & -3 \end{bmatrix} \quad B = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} \quad C = [1 \quad 0.5 \quad 2] \quad D = 0 \end{array} \right\}$$

Να γίνει πρόγραμμα σε MATLAB όπου:

α) Για $G_c(z) = 1$ και $H(s) = 1$, να σχεδιάζονται το διάγραμμα του Γ.Τ.Ρ της Χ.Ε., οι αποκρίσεις μοναδιαίας κρούσης, ράμπας και βαθμίδας, το διάγραμμα απόκρισης συχνότητας του συστήματος και το πολικό διάγραμμα Nyquist.

β) Επαναλάβετε για $G_c(z) = (z + 0.5)/(z - 0.5)$. Πως συμπεριφέρεται το σύστημα μετά την είσοδο του ελεγκτή; (Δικαιολογήστε τις παρατηρήσεις σας).

γ) Να μελετηθεί γραφικά η ευστάθεια του συστήματος με και χωρίς τον ελεγκτή με τα διαγράμματα Bode και Nyquist.

δ) Για μοναδιαία ανατροφοδότηση μελετήστε την ελεγχσιμότητα και την παρατηρησιμότητα του κλειστού συστήματος.

ε) Για $G_c(z) = 1$ και $H(s) = 10/s$ να σχεδιαστεί η απόκριση μοναδιαίας βαθμίδας του συστήματος, καθώς και η απόκριση για είσοδο $x(k) = (-0.5)^k$.

(α) & (β)

□ ΘΕΩΡΗΤΙΚΗ ΕΥΡΕΣΗ ΤΗΣ G(s) ΑΠΟ ΠΙΝΑΚΕΣ ΚΑΤΑΣΤΑΣΗΣ

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 1 \\ -5 & -2 & -3 \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}, \quad C = [1 \quad 0.5 \quad 2], \quad D = 0$$

Ισχύει:

$$G(s) = C(sI - A)^{-1}B + D$$

$$sI - A = \begin{bmatrix} s & -1 & 0 \\ -1 & s & -1 \\ 5 & 2 & s+3 \end{bmatrix}$$

$$|sI - A| = \begin{vmatrix} s & -1 & 0 \\ -1 & s & -1 \\ 5 & 2 & s+3 \end{vmatrix} = s \begin{vmatrix} s & -1 \\ 2 & s+3 \end{vmatrix} + \begin{vmatrix} -1 & -1 \\ 5 & s+3 \end{vmatrix} \Rightarrow$$

$$|sI - A| = s[s(s+3) + 2] + (-s - 3 + 5) = s(s^2 + 3s + 2) + (2 - 5) \Rightarrow$$

$$|sI - A| = s^3 + 3s^2 + s + 2$$

$$\text{adj}(sI - A) = \begin{bmatrix} + \begin{vmatrix} s & -1 \\ 2 & s+3 \end{vmatrix} & - \begin{vmatrix} -1 & 0 \\ 2 & s+3 \end{vmatrix} & + \begin{vmatrix} -1 & 0 \\ s & -1 \end{vmatrix} \\ - \begin{vmatrix} -1 & -1 \\ 5 & s+3 \end{vmatrix} & + \begin{vmatrix} s & 0 \\ 5 & s+3 \end{vmatrix} & - \begin{vmatrix} s & 0 \\ -1 & -1 \end{vmatrix} \\ + \begin{vmatrix} -1 & s \\ 5 & 2 \end{vmatrix} & - \begin{vmatrix} s & -1 \\ 5 & 2 \end{vmatrix} & + \begin{vmatrix} s & -1 \\ -1 & s \end{vmatrix} \end{bmatrix} \Rightarrow$$

$$\text{adj}(sI - A) = \begin{bmatrix} s^2 + 3s + 2 & -(-s - 3) & +(-1) \\ -(-s - 3 + 5) & +(s^2 + 3s) & -(-5) \\ (-2 - 5s) & -(2s + 5) & (s^2 - 1) \end{bmatrix} \Rightarrow$$

$$\text{adj}(sI - A) = \begin{bmatrix} s^2 + 3s + 2 & s + 3 & 1 \\ s - 2 & s^2 + 3s & s \\ -2 - 5s & -2s - 5 & s^2 - 1 \end{bmatrix}$$

Άρα:

$$(sI - A)^{-1} = \frac{1}{|sI - A|} \cdot \text{adj}(sI - A) = \frac{1}{s^3 + 3s^2 + s + 2} \begin{bmatrix} s^2 + 3s + 2 & s + 3 & 1 \\ s - 2 & s^2 + 3s & s \\ -2 - 5s & -2s - 5 & s^2 - 1 \end{bmatrix}$$

$$C(sI - A)^{-1} = [1 \quad 0.5 \quad 2] \cdot \frac{1}{s^3 + 3s^2 + s + 2} \begin{bmatrix} s^2 + 3s + 2 & s + 3 & 1 \\ s - 2 & s^2 + 3s & s \\ -2 - 5s & -2s - 5 & s^2 - 1 \end{bmatrix} \Rightarrow$$

$$C(sI - A)^{-1} = \frac{1}{s^3 + 3s^2 + s + 2} [(s^2 + 3s + 2) + 0.5(s - 2) + 2(-2 - 5s) \quad (s + 3) + 0.5(s^2 + 3s) + 2(-2s - 5) \quad 1 + 0.5s + 2(s^2 - 1)]$$

$$\Rightarrow C(sI - A)^{-1} = \frac{1}{s^3 + 3s^2 + s + 2} [s^2 - 6.5s - 3 \quad 0.5s^2 - 1.5s - 7 \quad 2s^2 + 0.5s - 1]$$

Άρα τελικά:

$$G(s) = C(sI - A)^{-1}B + D = \frac{1}{s^3 + 3s^2 + s + 2} [s^2 - 6.5s - 3 \quad 0.5s^2 - 1.5s - 7 \quad 2s^2 + 0.5s - 1] \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} \Rightarrow$$

$$G(s) = \frac{1}{s^3 + 3s^2 + s + 2} [0 + 0 + 2s^2 + 0.5s - 1] \Rightarrow$$

$$G(s) = \frac{2s^2 + 0.5s - 1}{s^3 + 3s^2 + s + 2}$$

Τα ερωτήματα (α) & (β) θα απαντηθούν ταυτόχρονα έτσι ώστε να φαίνονται οι διαφορές στο σύστημά μας με και χωρίς ελεγκτή.

Παρακάτω παραθέτουμε το πρόγραμμα σε MATLAB με διάφορα σχόλια:

• **Εισαγωγή της G(s) και μετατροπή αυτής σε διακριτή μορφή, Gc(z)**

```
A=[0 1 0;1 0 1;-5 -2 -3];
```

```
B=[0;0;1];
```

```
C=[1 0.5 2];
```

```
D=0;
```

```
[numg,deng]=ss2tf(A,B,C,D);
```

```
printsys(numg,deng)
```

```
pause
```

```
num/den =
```

$$\frac{2 s^2 + 0.5 s - 1}{s^3 + 3 s^2 + 1 s + 2}$$

```
[numd,dend]=c2dm(numg,deng,0.1,'zoh');
```

```
printsys(numd,dend,'z')
```

```
pause
```

```
num/den =
```

$$\frac{0.1746 z^2 - 0.34579 z + 0.17033}{z^3 - 2.7313 z^2 + 2.4738 z - 0.74082}$$

```
[numcl,denc1]=cloop(numd,dend);
```

```
printsys(numcl,denc1)
```

```
pause
```

```
num/den =
```

$$\frac{0.1746 s^2 - 0.34579 s + 0.17033}{s^3 - 2.5567 s^2 + 2.128 s - 0.57049}$$

```
numc=[1 0.5];
```

```
denc=[1 -0.5];
```

```
numgc=conv(numd,numc);
```

```
dengc=conv(dend,denc);
```

```
[numgccl,dengccl]=cloop(numgc,dengc);
```

```
printsys(numgccl,dengccl)
```

```
pause
```

```
num/den =
```

$$\frac{0.1746 s^3 - 0.25849 s^2 - 0.0025645 s + 0.085165}{s^4 - 3.0567 s^3 + 3.581 s^2 - 1.9803 s + 0.45557}$$

- **ΔΙΑΓΡΑΜΜΑ ΤΟΠΟΥ ΡΙΖΩΝ**

```
%Root locus diagrams
```

```
subplot(2,1,1);
```

```
rlocus(numd,dend);
```

```
zgrid;
```

```
title('Root locus without controller');
```

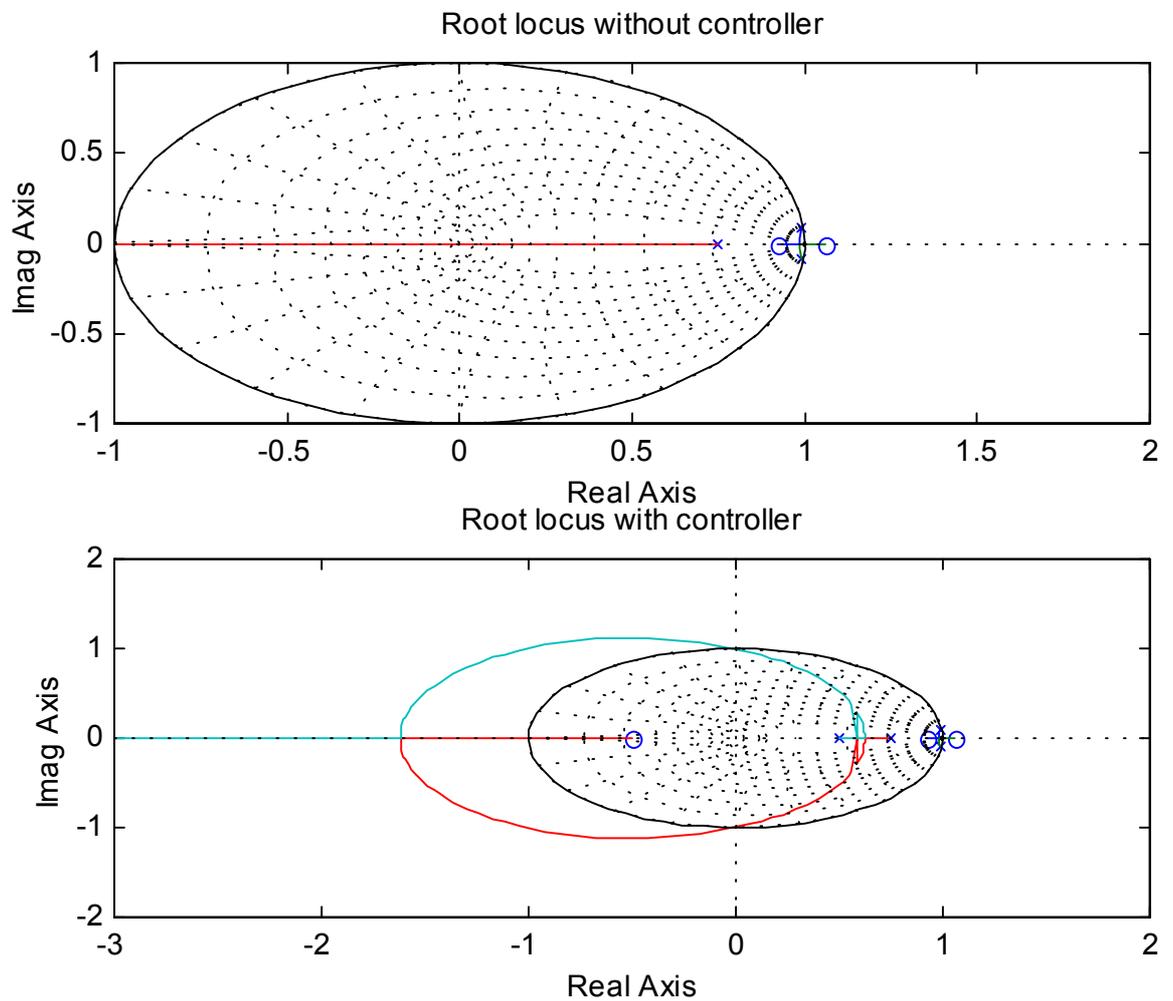
```
subplot(2,1,2);
```

```
rlocus(numgc,dengc);
```

```
zgrid;
```

```
title('Root locus with controller');
```

```
pause
```



- **ΑΠΟΚΡΙΣΗ ΜΟΝΑΔΙΑΙΑΣ ΚΡΟΥΣΗΣ**

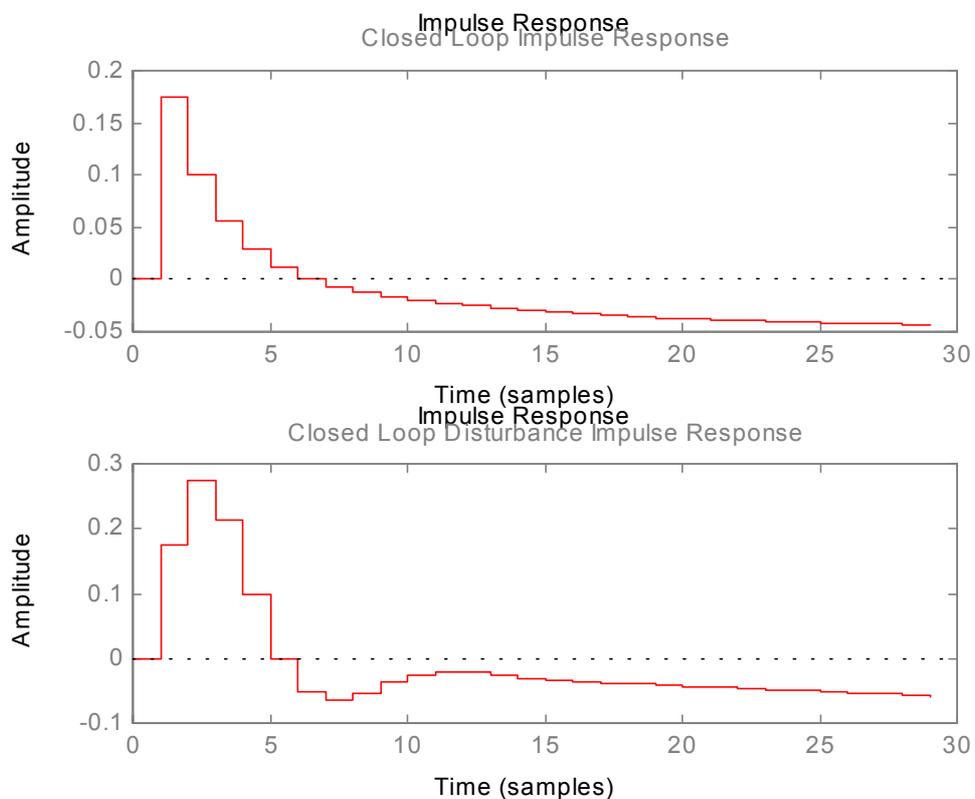
```

%Impulse Response
subplot(2,1,1);
dimpulse(numc1,denc1,30);
title('Closed Loop Impulse Response');

subplot(2,1,2);
dimpulse(numgc1,dengc1,30);
title('Closed Loop Disturbance Impulse Response');

pause
close

```



- **ΑΠΟΚΡΙΣΗ ΡΑΜΠΑΣ**

Η συνάρτηση ράμπας είναι η $x(t)=t$ και έχει μετασχηματισμό $z : X(z)=Z/(Z-1)^2$
 Οπότε για να βρώ την απόκριση πολλαπλασιάζω την ΣΜ κλειστού βρόχου(την ολική)
 με $Z/(Z-1)^2$ και βάζω είσοδο κρουστική που δίνει μονάδα στο πεδίο z .

Έτσι το πρόγραμμά μας έχει ως εξής:

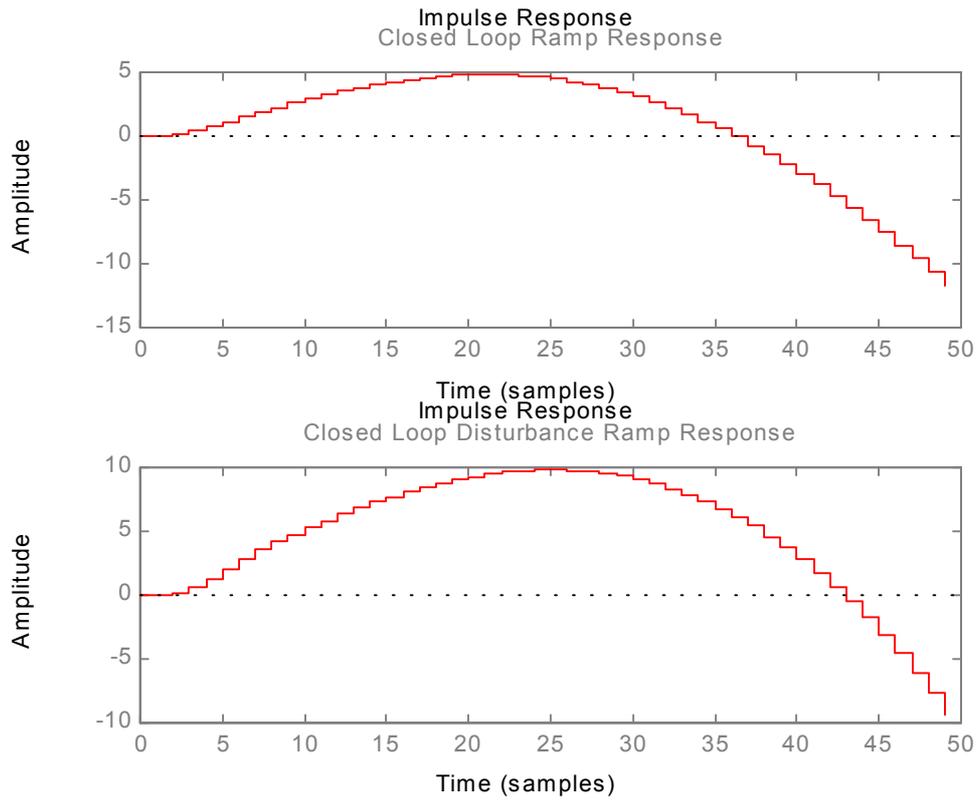
```
%Ramp Response
num1=[0 1 0];
den1=[1 -2 1];
numr1=conv(num1,numc1);
denr1=conv(den1,denc1);

numr2=conv(num1,numgc1);
denr2=conv(den1,dengc1);

subplot(2,1,1);
dimpulse(numr1,denr1,50);
title('Closed Loop Ramp Response');

subplot(2,1,2);
dimpulse(numr2,denr2,50);
title('Closed Loop Disturbance Ramp Response');

pause
close
```



- **ΑΠΟΚΡΙΣΗ ΒΑΘΜΙΑΣ**

```
%Step Response
```

```
subplot(2,1,1);
```

```
dstep(numcl,denc1,30);
```

```
title('Closed Loop Step response');
```

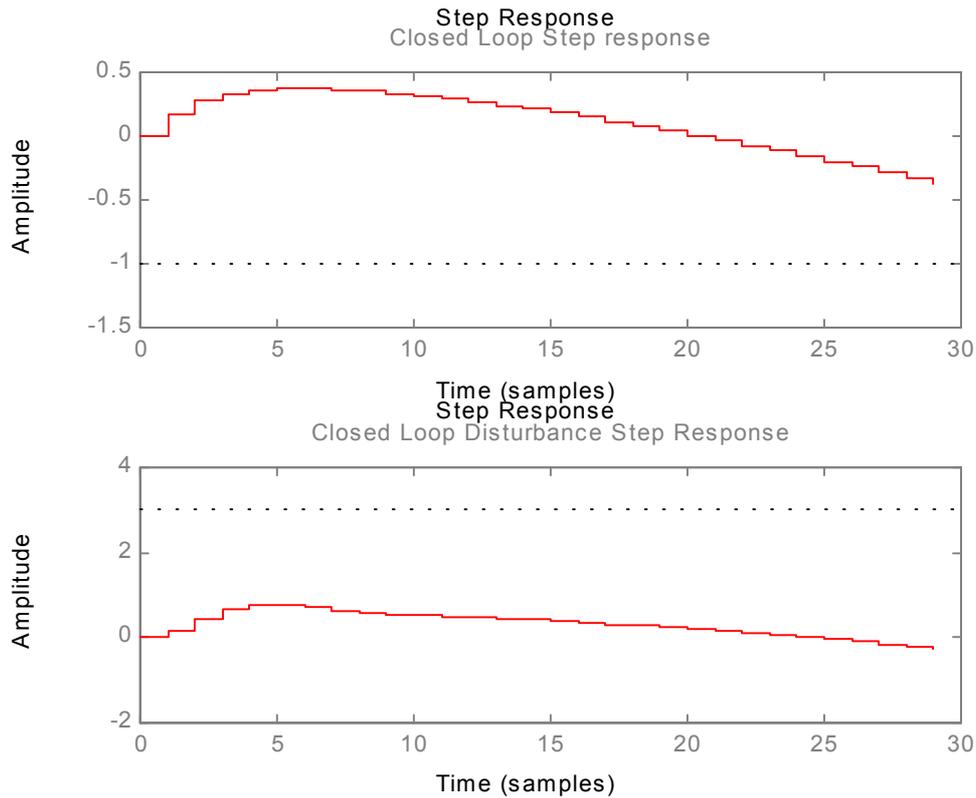
```
subplot(2,1,2);
```

```
dstep(numgccl,dengccl,30);
```

```
title('Closed Loop Disturbance Step Response');
```

```
pause
```

```
close
```



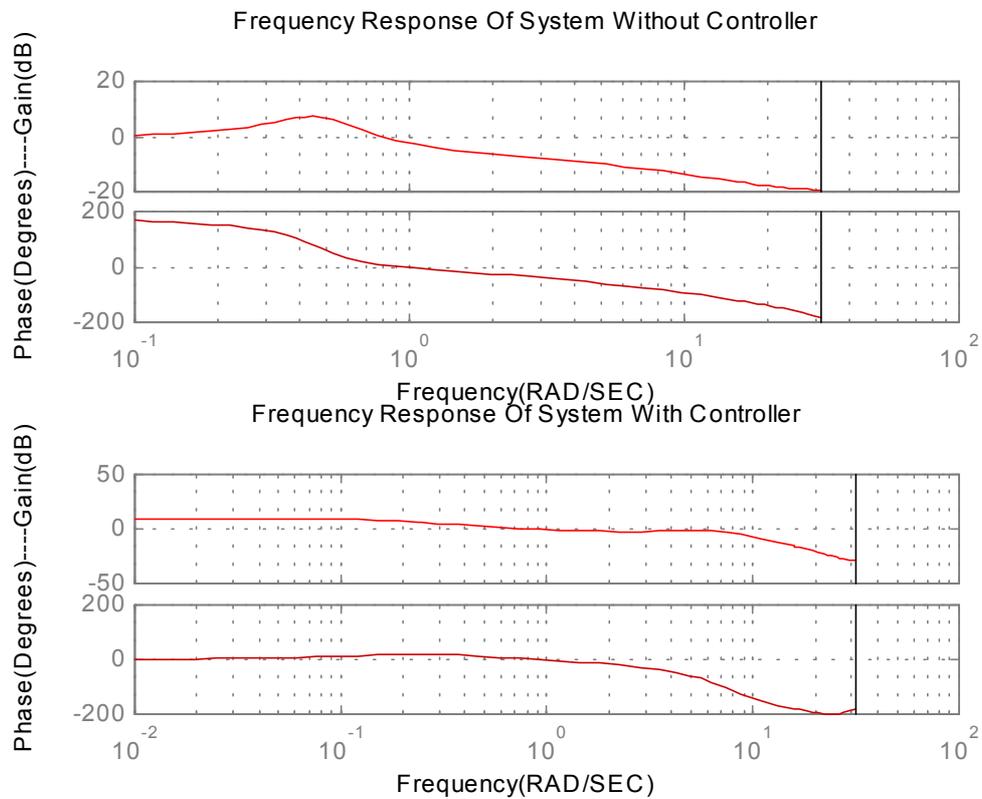
- **ΔΙΑΓΡΑΜΜΑ ΑΠΟΚΡΙΣΗΣ ΣΥΧΝΟΤΗΤΑΣ(BODE)**

```
%Frequency Response (BODE)
subplot(2,1,1);
dbode(numcl,dencl,0.1);
xlabel('Frequency(RAD/SEC)');
ylabel('Phase(Degrees)----Gain(dB)');
title('Frequency Response Of System Without Controller');

subplot(2,1,2);
dbode(numgccl,dengccl,0.1);
xlabel('Frequency(RAD/SEC)');
ylabel('Phase(Degrees)----Gain(dB)');
title('Frequency Response Of System With Controller');

pause
```

close



```
%Nyquist Diagram
```

```
subplot(2,1,1);
```

```
dnyquist(numc1,denc1,0.1);
```

```
grid;
```

```
title('Nyquist Diagram Of System Without Controller');
```

```
subplot(2,1,2);
```

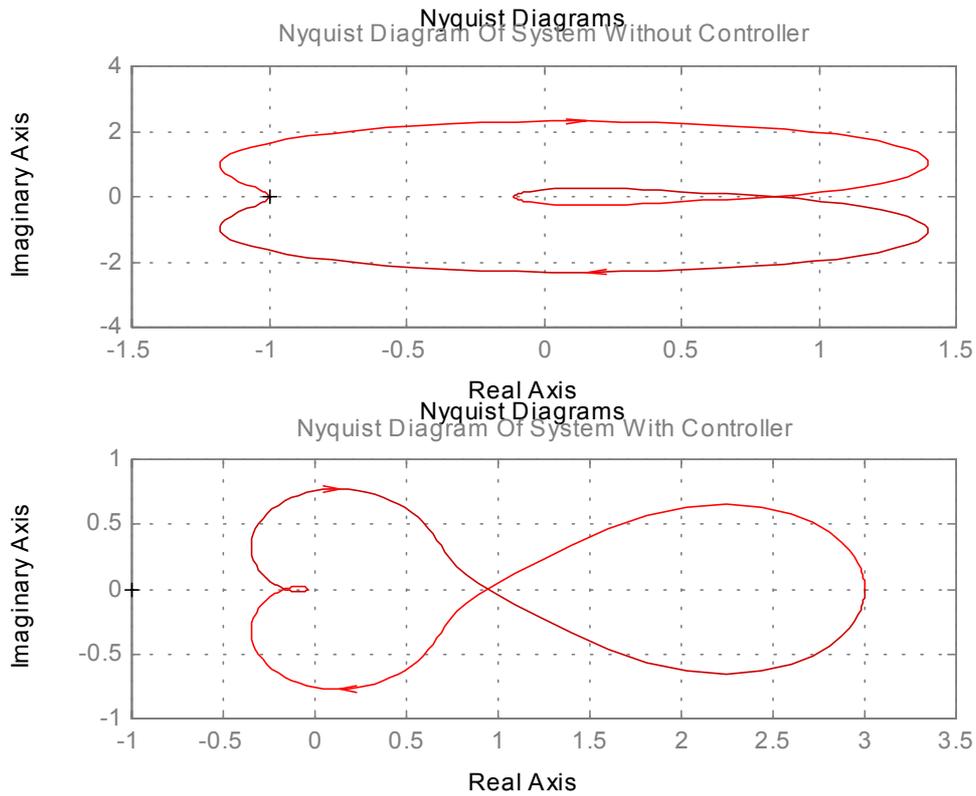
```
dnyquist(numgc1,dengc1,0.1);
```

```
grid;
```

```
title('Nyquist Diagram Of System With Controller');
```

```
pause
```

```
close
```



(γ)

%Stability of System

%Bode Diagram

subplot(2,1,1);

dbode(numd,dend,0.1);

xlabel('Frequency(RAD/SEC)');

ylabel('Phase(Degrees)----Gain(dB)');

title('Frequency Response Of System Without Controller');

subplot(2,1,2);

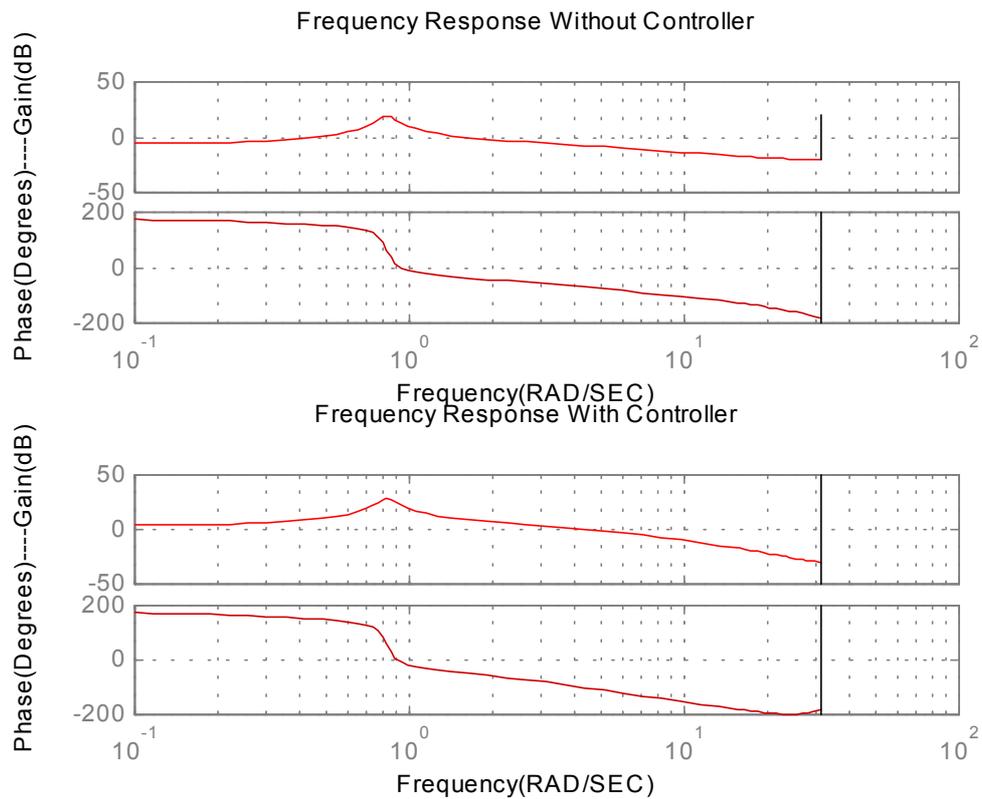
dbode(numgc,dengc,0.1);

xlabel('Frequency(RAD/SEC)');

ylabel('Phase(Degrees)----Gain(dB)');

title('Frequency Response Of System With Controller');

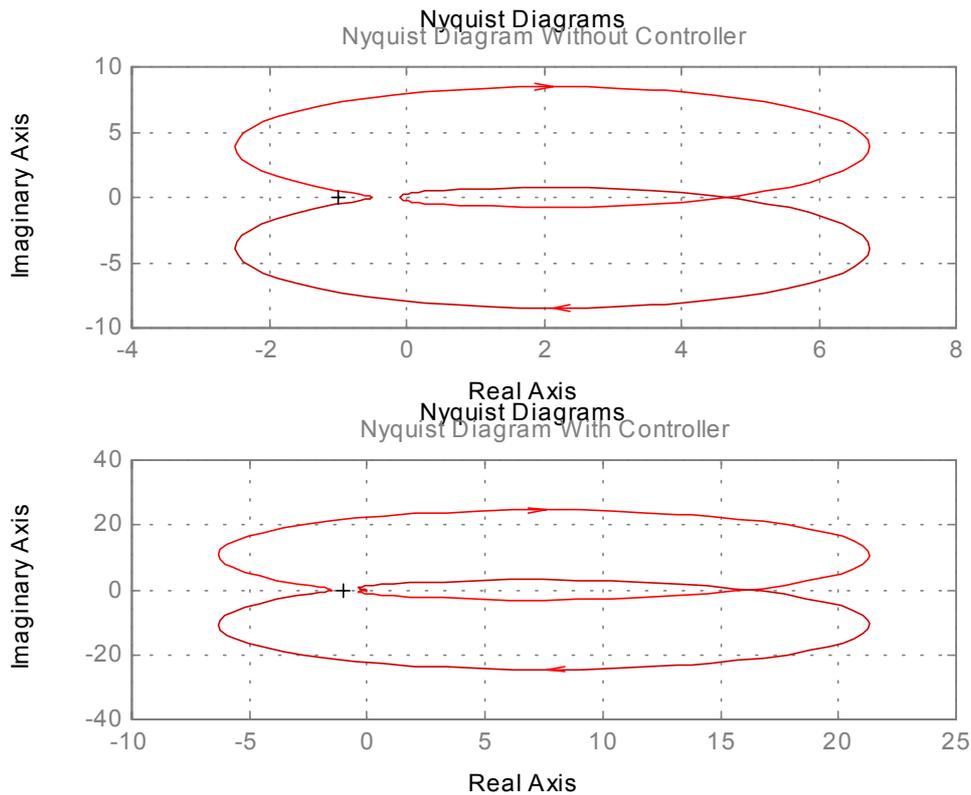
```
pause
close
```



```
%Nyquist Diagram
subplot(2,1,1);
dnyquist(numd,dend,0.1);
grid;
title('Nyquist Diagram Without Controller');

subplot(2,1,2);
dnyquist(numgc,dengc,0.1);
grid;
title('Nyquist Diagram With Controller');

pause
close
```



Παρατηρούμε ότι δίχως τον ελεγκτή το σύστημα είναι ευσταθές ενώ με τον ελεγκτή το σύστημα είναι οριακά ευσταθές.

Αναλυτικότερα όμως αυτό φαίνεται από τα διαγράμματα Bode & Nyquist

Bode:

Εδώ για να ελέγξουμε την ευστάθεια ελέγχουμε το πρόσημο του κέρδους για $\varphi = -180^\circ$, έτσι

Για την πρώτη περίπτωση **δίχως ελεγκτή**: $20\log|G_oH_o| < 0$, άρα έχουμε **ευστάθεια**

Για την δεύτερη περίπτωση **με ελεγκτή**: $20\log|G_oH_o| < 0$, αλλά κοντά στο 0, άρα έχουμε **οριακή ευστάθεια**

Nyquist:

Στην πρώτη περίπτωση **χωρίς τον ελεγκτή** παρατηρούμε ότι το γράφημα δεν περιέχει το σημείο $-1+0j$, πράγμα που μας υποδηλώνει ότι το σύστημα είναι **ευσταθές**.

Στην δεύτερη περίπτωση όπου έχουμε και τον **ελεγκτή** παρατηρούμε ότι το γράφημα περνάει οριακά το σημείο $-1+0j$, πράγμα που μας υποδηλώνει ότι το σύστημα είναι **ευσταθές**.

Παρατηρούμε πως και με τα δύο κριτήρια καταλήγουμε στα ίδια συμπεράσματα.

(δ)

Η ελεγχσιμότητα και παρατηρησιμότητα ελέγχονται με το παρακάτω πρόγραμμα MATLAB:

```
%Controllability-Observability
[Acl,Bcl,Ccl,Dcl]=tf2ss(numcl,denc1);
c1=rank(ctrb(Acl,Bcl));
o1=rank(observ(Acl,Ccl));

if c1>=length(Acl)
    disp('The System Is Controllable');
else
    disp('The System Is Not Controllable');
```

```
end
pause
```

The System Is Controllable

```
if o1>=length(Ac1)
    disp('The System Is Observable');
else
    disp('The System Is Not Observable');
end
pause
```

The System Is Observable

```
[Agccl, Bgccl, Cgccl, Dgccl]=tf2ss(numgccl, dengccl);
c2=rank(ctrb(Agccl, Bgccl));
o2=rank(observ(Agccl, Cgccl));

if c2>=length(Ac1)
    disp('The System Is Controllable');
else
    disp('The System Is Not Controllable');
end
pause
```

The System Is Controllable

```
if o2>=length(Ac1)
    disp('The System Is Observable');
else
    disp('The System Is Not Observable');
end
pause
```

The System Is Observable

(ε)

Παρακάτω έχουμε το πρόγραμμα σε MATLAB όπου παίρνουμε το διάγραμμα της μοναδιαίας απόκρισης και της απόκρισης για είσοδο: $x(t)=(-0.5)^t$ του συστήματος για $G_c(z)=1$ & $H(s)=10/s$.

Ο υπολογισμός της απόκρισης στην πρώτη περίπτωση είναι εύκολος, απλά κάνουμε χρήση της `dstep`, στη δεύτερη περίπτωση όμως χρησιμοποιούμε την `dimpulse` αφού πρώτα πολλαπλασιάσουμε την ΣΜ(την ολική) με $Z/(Z+0.5)$ που είναι ο μετασχηματισμός Z της $x(t)$.

Έτσι λοιπόν το πρόγραμμα σε MATLAB έχει ως εξής:

```
%Gc(z)=1 & H(s)=10/s
```

```
%Step Response
```

```

numh=[0 10];
denh=[1 0];
[numgh]=conv(numg,numh);
[dengh]=conv(deng,denh);
[numghd,denghd]=c2dm(numgh,dengh,0.1,'zoh');
[numgh1,dengh1]=feedback(1,1,numghd,denghd);
[numghol1]=conv(numgh1,numd);
[denghol1]=conv(dengh1,dend);
printsys(numghol1,denghol1,'z');
pause

```

num/den =

```

      0.1746 z^6 - 0.99726 z^5 + 2.3694 z^4 - 2.9967 z^3 +
2.1275 z^2
      - 0.80372 z + 0.12618
-----
-----
      z^7 - 6.3712 z^6 + 17.523 z^5 - 26.9861 z^4 + 25.1415
z^3 - 14.1697 z^2
      + 4.4716 z - 0.60905

```

```

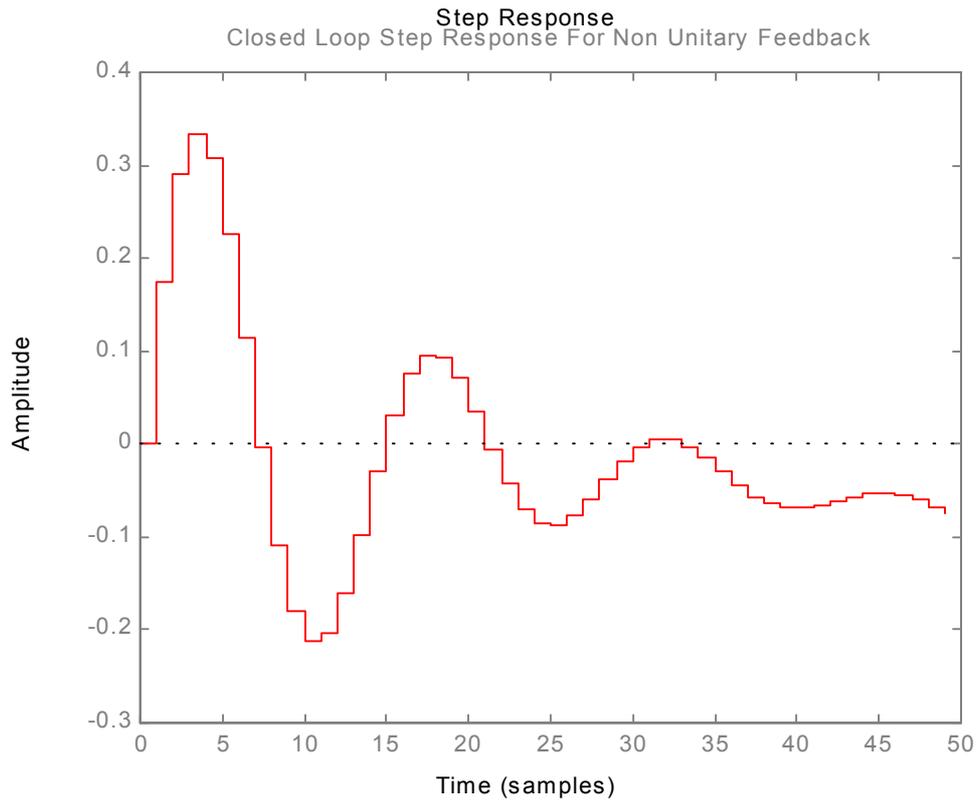
dstep(numghol1,denghol1,50);
title('Closed Loop Step Response For Non Unitary
Feedback');

```

```

pause
close

```



```
%Exponential Response ( $x(t) = (-0.5)^t$ )
```

```
numexpd=[1 0];
```

```
denexpd=[1 0.5];
```

```
numghol2=conv(numgh1,numexpd);
```

```
denghol2=conv(dengh1,denexpd);
```

```
printsys(numghol2,denghol2,'z')
```

```
pause
```

```
num/den =
```

```
      z^5 - 3.7313 z^4 + 5.2051 z^3 - 3.2146 z^2 +
0.74082 z
```

```
-----
```

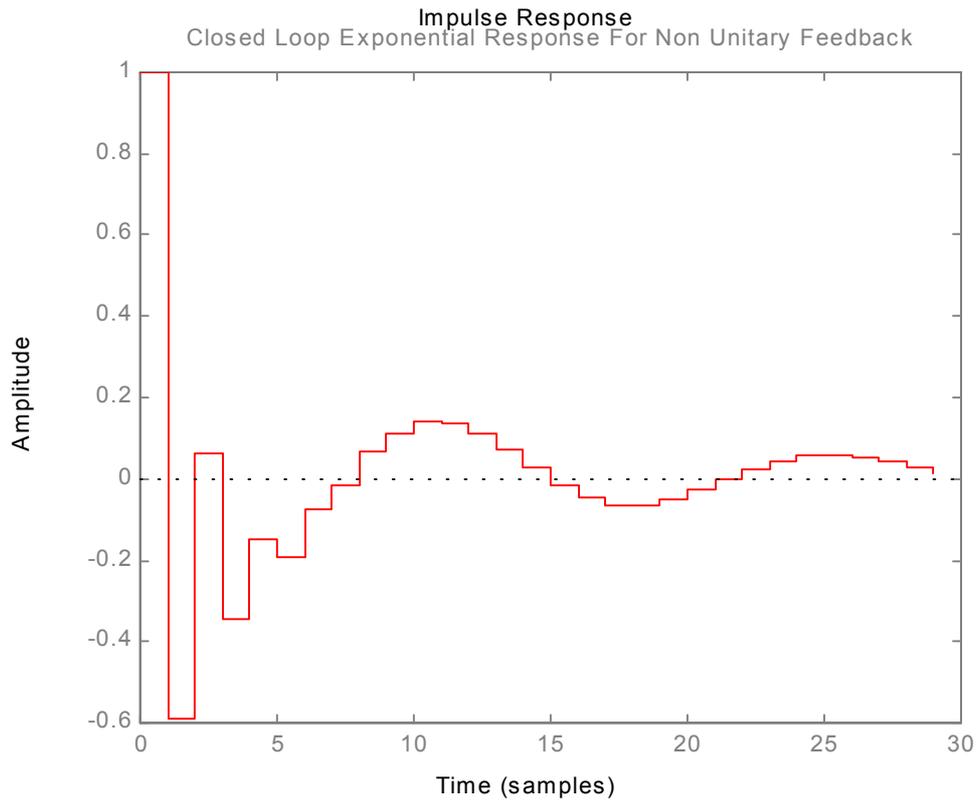
```
      z^5 - 3.1399 z^4 + 3.2876 z^3 - 0.73686 z^2 - 0.82318
z + 0.41107
```

```
dimpulse(numghol2,denghol2,30);
```

```
title('Closed Loop Exponential Response For Non Unitary
Feedback');
```

```
pause
```

```
close
```



2.

(α)

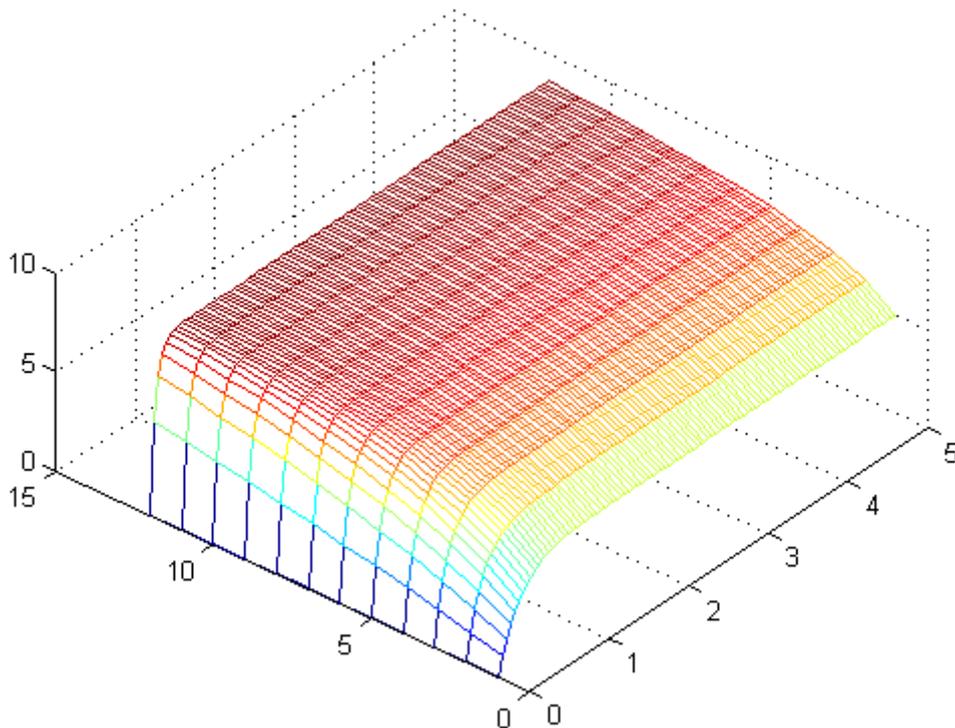
```

t=[0:0.05:5];
number_of_tests=12;
y=zeros(length(t),number_of_tests);%γέμισμα πίνακα y με μηδενικά
% (έχει 12 στήλες και γραμμές όσο
% το μήκος του t

n=1;
while n<=number_of_tests, %Επανάληψη 12 φορές
    [num,den]=zp2tf([], [-1+3*i-1-3*i-1-n], 10*(n+1));%Εύρεση Σ.Μ. από
% πόλους, μηδενικά &
% κέρδος
    [y(1:length(t),n),x,tdumb]=step(num,den,t); %Εύρεση βηματικής
% απόκρισης του
% συστήματος

    n=n+1;
end
mesh(t,1:12,y')%Γραφική απεικόνιση 12 αποκρίσεων στο
% χρόνο, μια για κάθε Σ.Μ. που προέκυψε
view([-50 60]) %Θέτει την οριζόντια και κάθετη οπτική
% γωνία απ'όπου βλέπουμε τη γραφική

```



- **Εξήγηση Προγράμματος:**

Το πρόγραμμα αυτό υπολογίζει τους πόλους και τα μηδενικά για 12 Σ.Μ., όπου οι 2 πόλοι του είναι κοινοί αλλάζει όμως ο ένας πόλος και το κέρδος μεταξύ τους. Κατόπιν υπολογίζουμε τις βηματικές αποκρίσεις των Σ.Μ. και τις απεικονίζουμε σε ένα κοινό διάγραμμα.

(β)

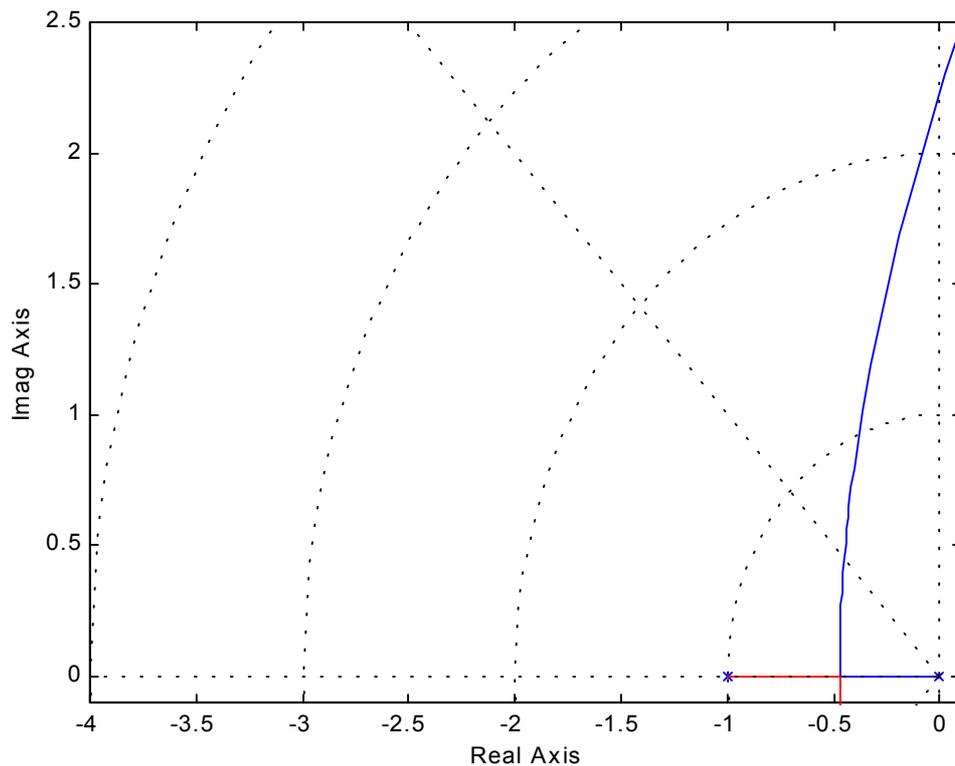
```

num1=1;
den1=conv(conv([1 0],[1 1]),[0.2 1]);%Υπολογισμός γινομένου 3
                                        %πολυωνύμων
rlocus(num1,den1);                    %Σχεδίαση Διαγράμματος Γ.Τ.Ρ με
                                        %H(s)=1

v1=0.1; v2=2.5; h1=4; h2=0.1;
axis([-h1 h2 -v1 v2]);                %Ορια τιμών στους άξονες
damping=0.707;
wn=1:1:4;
sgrid(damping,wn)                    %Σχεδίαση κύκλων με ακτίνες 1:4 και γραμμές
                                        %με φ=45°,135° στο Δ.Τ.Ρ.

pause

```



```

[k,poles]=rlocfind(num1,den1) %Εύρεση κέρδους και πόλων σε επιλεγμένο
                                %σημείο του Δ.Τ.Ρ.

```

```

pause

```

```

k =

```

```

    4.6757

```

```

poles =

```

```

-5.8302
-0.0849+ 2.0007i
-0.0849- 2.0007i

```

```

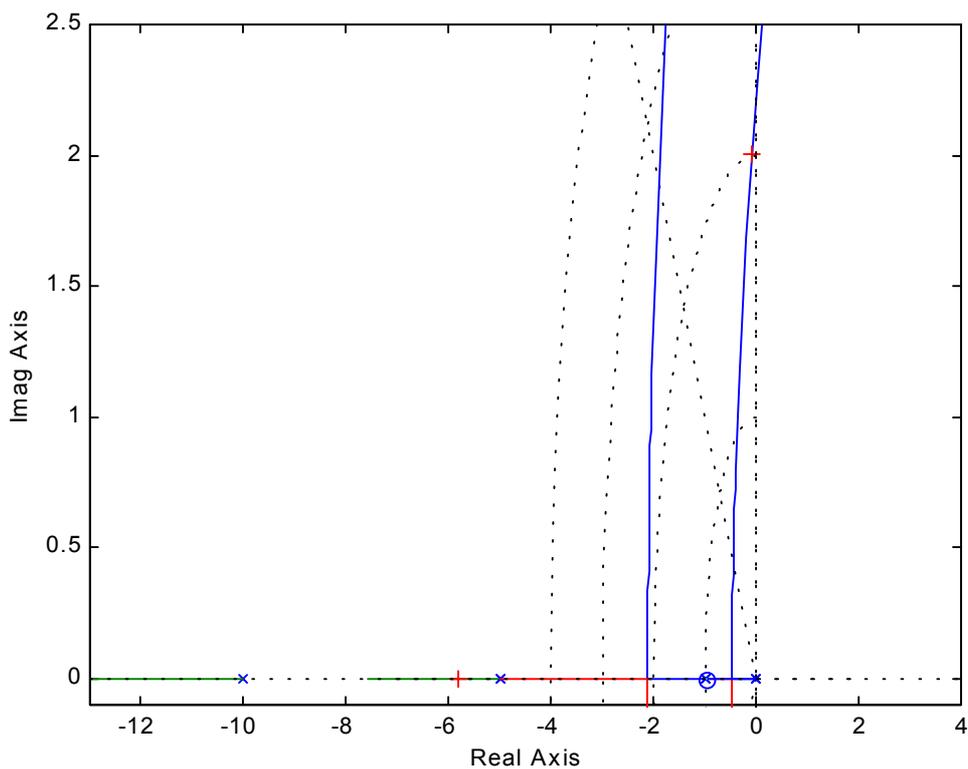
[numc1,denc1]=cloop(0.41*num1,den1);%Εύρεση Σ.Μ. κλειστού βρόχου με
%μοναδιαία ανατροφοδότηση και
%K=0.41
roots(denc1) %Ρίζες Χ.Ε. Σ.Μ. κλειστού βρόχου
pause

ans =

-5.0981
-0.4509+ 0.4458i
-0.4509- 0.4458i

hold on %Κρατά την προηγούμενη γραφική για να
%σχεδιαστεί μαζί της και η νέα
num2=[1 1]; %Μη μοναδιαία ανατροφοδότηση με:
den2=[0.1 1]; %H(s)=(s+1)/(0.1s+1)
num=conv(num1,num2); %Εύρεση Σ.Μ. ανοιχτού
den=conv(den1,den2); %βρόχου G(s)H(s)
rlocus(num,den) %Δ.Τ.Ρ. της G(s)H(s) με H(s)<>1
hold off

```



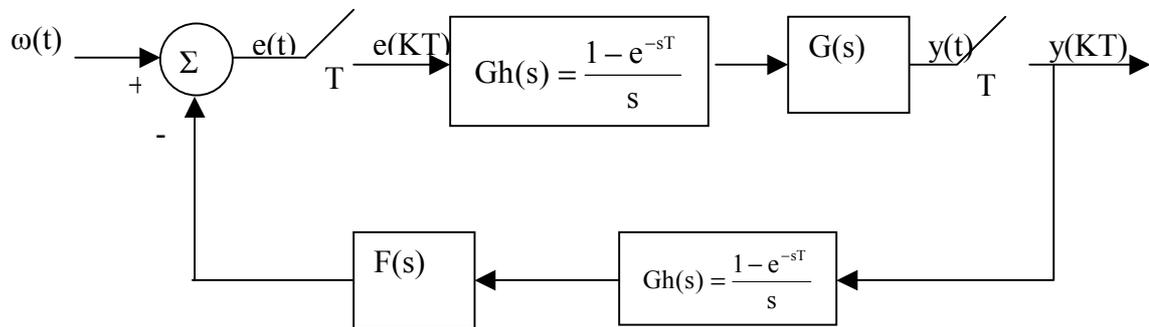
- **Εξήγηση Προγράμματος:**

Με το παραπάνω πρόγραμμα αναλύσαμε ένα σύστημα αυτομάτου ελέγχου(αναλογικό) με τη βοήθεια του Γ.Τ.Ρ.. Στην πρώτη περίπτωση είχαμε $H(s)=1$ ενώ στη δεύτερη $H(s)=(s+1)/(0.1s+1)$. Επίσης βρήκαμε

3.

(α) Άσκηση 9 Σελ.83 (ΕΛΕΓΧΟΣ ΣΥΣΤΗΜΑΤΩΝ ΜΕ ΥΠΟΛΟΓΙΣΤΕΣ-ΠΑΡΑΣΚΕΥΟΠΟΥΛΟΣ)

Δίνεται το παρακάτω κλειστό κύκλωμα:

Να βρεθούν οι αποκρίσεις $y(t)$ & $y(kT)$ όταν:

$$(α) G(s) = \frac{K}{s^2}, F(s) = 1 \text{ \& } \omega(t) = u(t)$$

$$(β) G(s) = \frac{K}{s(s+1)}, F(s) = K_p + \frac{K_i}{s} + K_d s \text{ \& } \omega(t) = t$$

(α)**(i) $y(kT)$**

K=1;

T=0.1;

numg=K;

deng=[1 0 0];

printsys(numg,deng)

pause

num/den =

$$\frac{1}{s^2}$$

[numgd,dengd]=c2dm(numg,deng,T,'zoh');

printsys(numgd,dengd,'z')

pause

num/den =

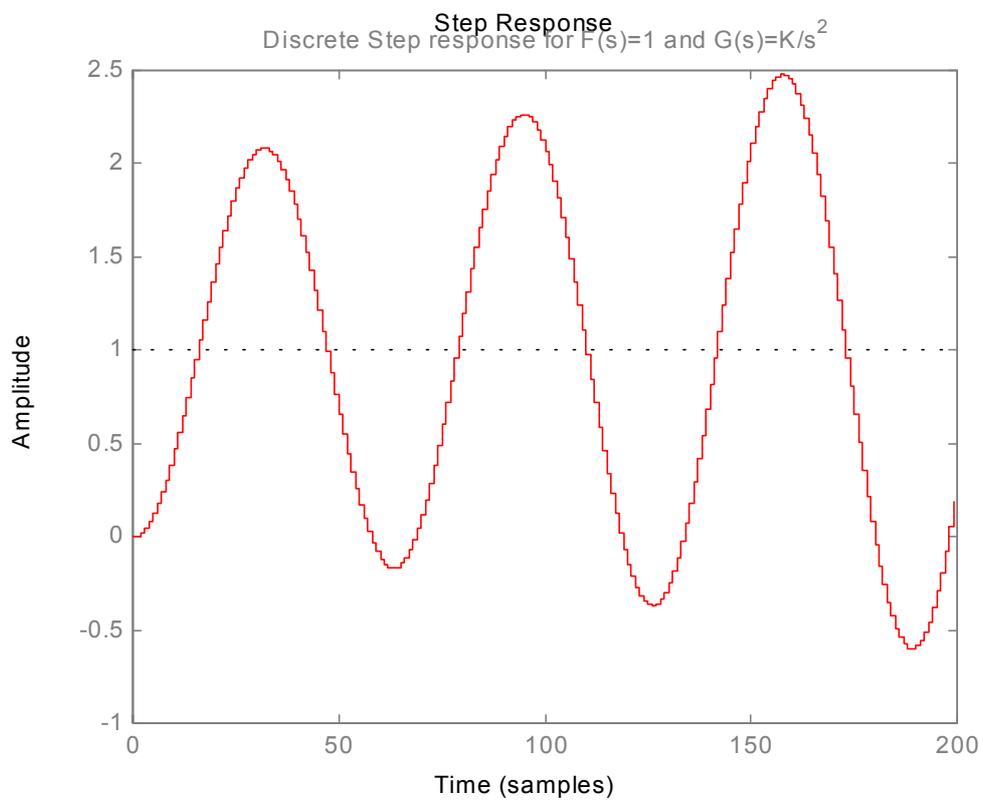
$$\frac{0.005 z + 0.005}{z^2 - 2 z + 1}$$

```
[numcl,dencl]=cloop(numgd,dengd);
printsys(numcl,dencl,'z')
pause
```

num/den =

$$\frac{0.005 z + 0.005}{z^2 - 1.995 z + 1.005}$$

```
dstep(numcl,dencl,200);
title('Discrete Step response for F(s)=1 and
G(s)=K/s^2');
```



(ii) $y(t)$

Εδώ κλείνουμε τους διακόπτες και αφαιρούμε το κύκλωμα δειγματοληψίας zoh .
Οπότε έχουμε:

$K=1$;

$T=0.1$;

$numg=K$;

$deng=[1 \ 0 \ 0]$;

`printsys(numg,deng)`

`pause`

num/den =

$$\frac{1}{s^2}$$

`[numaol,denaol]=cloop(numg,deng)`;

`printsys(numaol,denaol)`

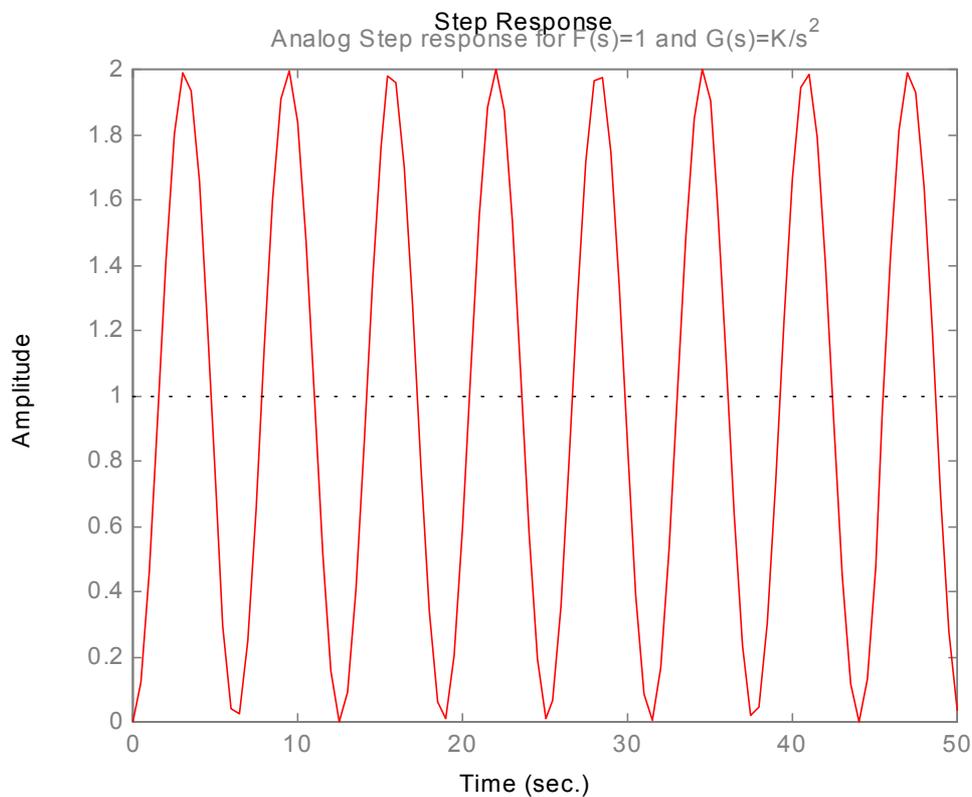
`pause`

num/den =

$$\frac{1}{s^2 + 1}$$

`step(numaol,denaol,50)`;

`title('Analog Step response for F(s)=1 and G(s)=K/s^2');`



(β)

(i)Y(kT)

Εδώ επειδή το Matlab δεν μπορεί να υπολογίσει το zoh της F(s) το υπολογίζουμε με το χέρι θεωρητικά:

$$F(s) = \frac{Kds^2 + Kps + Ki}{s}$$

ZOH:

$$F(z) = \frac{z-1}{z} Z \left[\frac{F(s)}{s} \right] = \frac{z-1}{z} Z \left[\frac{Kds^2 + Kps + Ki}{s^2} \right] = \frac{z-1}{z} Z \left[Kd + \frac{Kp}{s} + \frac{Ki}{s^2} \right] \Rightarrow$$

$$F(z) = \frac{z-1}{z} \left[Kd + Kp \frac{z}{z-1} + \frac{Tz}{(z-1)^2} \right] = \frac{(z-1)^2 Kd + Kp(z-1)z + zTKi}{z(z-1)} =$$

$$= \frac{z^2 Kd - 2zKd + Kd + Kpz^2 - KpZ + ZTKi}{z^2 - z} \Rightarrow$$

$$F(z) = \frac{z^2(Kd + Kp) + z(KiT - 2Kd - Kp) + Kd}{z^2 - z}$$

Οπότε το πρόγραμμα μας έχει ως εξής:

K=1;

Kd=10;

Kp=100;

Ki=200;

T=0.1;

numg=K;

deng=[1 1 0];

printsys(numg,deng)

pause

num/den =

$$\frac{1}{s^2 + s}$$

numf=[Kd Kp Ki];

denf=[0 1 0];

printsys(numf,denf)

pause

num/den =

$$\frac{10 s^2 + 100 s + 200}{s}$$

```

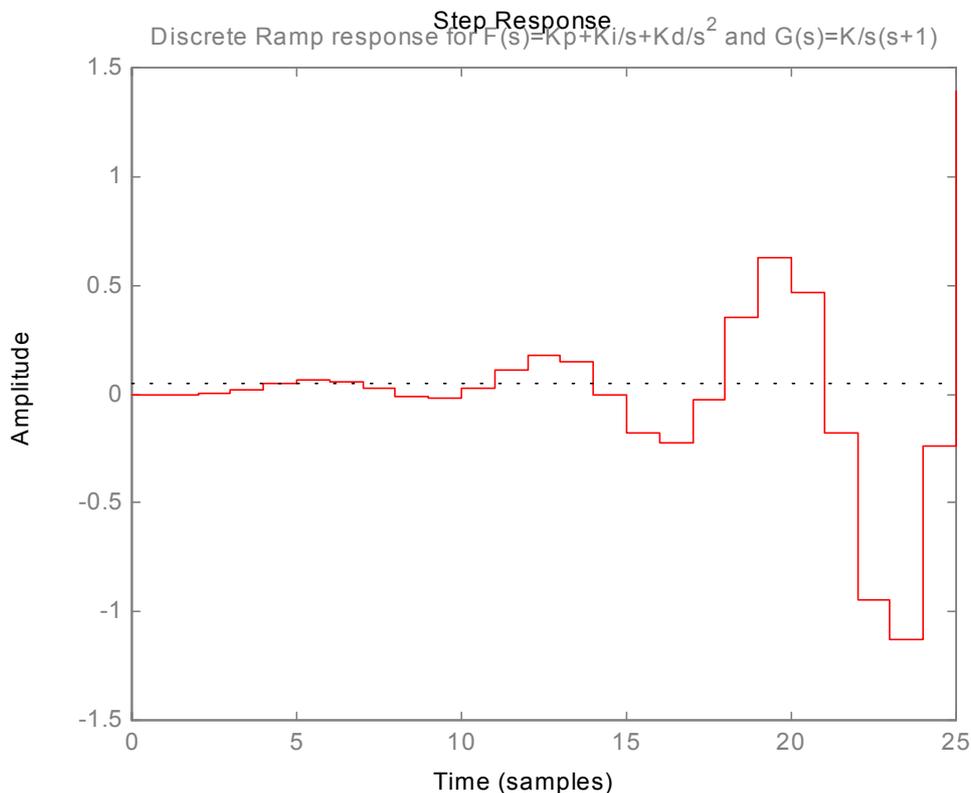
[numgd, dengd]=c2dm(numg, deng, 0.1, 'zoh');
printsys(numgd, dengd, 'z')
pause
num/den =
    0.0048374 z + 0.0046788
-----
    z^2 - 1.9048 z + 0.90484

numfd=[(Kd+Kp) (Ki*T-2*Kd-Kp) Kd];
denfd=[1 -1 0];
printsys(numfd, denfd, 'z')
pause
num/den =
    110 z^2 - 100 z + 10
-----
    z^2 - 1 z

[numdol, dendol]=feedback(numgd, dengd, numfd, denfd);
printsys(numdol, dendol, 'z')
pause
num/den =
    0.0048374 z^3 - 0.00015858 z^2 - 0.0046788 z
-----
    z^4 - 2.3727 z^3 + 2.8406 z^2 - 1.3243 z + 0.046788

denr=[1 -1];
dendolr=conv(dendol, denr);
dstep(numdol, dendolr);
title('Discrete Ramp response for F(s)=Kp+Ki/s+Kd/s^2 and
G(s)=K/s(s+1)');

```



(ii) $y(t)$

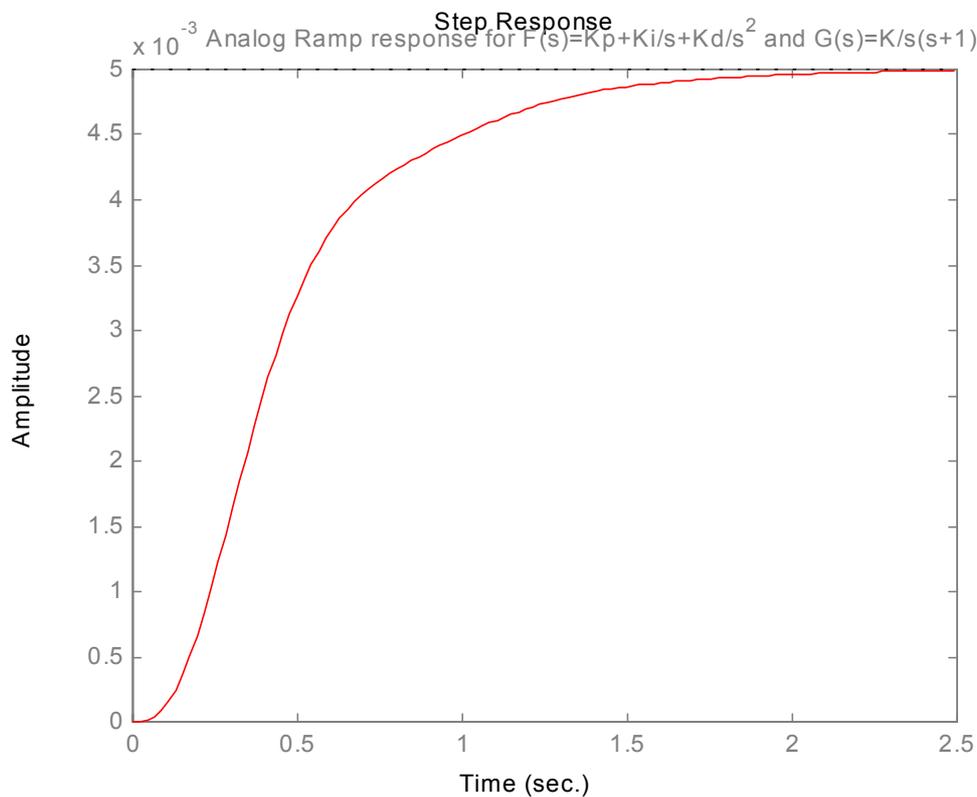
Εδώ κλείνουμε τους διακόπτες και αφαιρούμε το κύκλωμα δειγματοληψίας zoh. Οπότε έχουμε:

```

K=1;
Kd=10;
Kp=100;
Ki=200;
numg=K;
deng=[1 1 0];
printsys(numg,deng);
pause
num/den =
      1
-----
    s^2 + s
numf=[Kd Kp Ki];
denf=[0 1 0];
printsys(numf,denf);
pause
num/den =
    10 s^2 + 100 s + 200
-----
      s

[numaol,denaol]=feedback(numg,deng,numf,denf);
denr=[1 0];
denaolr=conv(denaol,denr);
step(numaol,denaolr);
title(' Analog Ramp response for F(s)=Kp+Ki/s+Kd/s^2 and G(s)=K/s(s+1) ');

```



(β) Άσκηση 4β Σελ.116 (ΕΛΕΓΧΟΣ ΣΥΣΤΗΜΑΤΩΝ ΜΕ ΥΠΟΛΟΓΙΣΤΕΣ-ΠΑΡΑΣΚΕΥΟΠΟΥΛΟΣ)

Έστω ότι ένα σύστημα περιγράφεται από τις εξισώσεις κατάστασης
 $x(k+1)=Ax(k)+Bu(k)$
 $y(k)=Cx(k)$
 με πίνακες:

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 \\ 1 & 1 & 0 \\ -1 & 0 & 0.5 \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 1 \\ -1 & -0.5 \end{bmatrix}, \quad C = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 1 \\ 1 & -1 & 1 \end{bmatrix}$$

Να μελετηθεί το ελέγξιμο και παρατηρήσιμο του συστήματος.

Το πρόγραμμα σε MATLAB έχει ως εξής:

```
A=[0 0 1;1 1 0;-1 0 0.5];
B=[1 1;1 1;-1 -0.5];
C=[0 1 1;1 -1 1];

CL=rank(ctrb(A,B));
OB=rank(observ(A,C));

if CL>=length(A)
    disp('The System Is Controllable');
else
    disp('The System Is Not Controllable');
end
pause

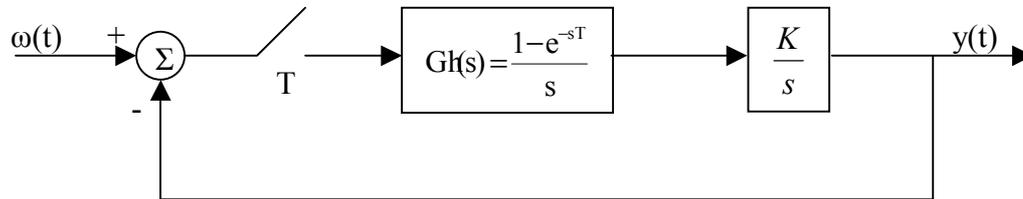
The System Is Controllable

if OB>=length(A)
    disp('The System Is Observable');
else
    disp('The System Is Not Observable');
end

The System Is Observable
```

(γ) Άσκηση 7 Σελ.160 (ΕΛΕΓΧΟΣ ΣΥΣΤΗΜΑΤΩΝ ΜΕ ΥΠΟΛΟΓΙΣΤΕΣ-ΠΑΡΑΣΚΕΥΟΠΟΥΛΟΣ)

Έστω το κλειστό σύστημα του σχήματος με $K>0$ και $T>0$:



(α) Να σχεδιαστεί ο Γ.Τ.Ρ. του κλειστού συστήματος

(β) Έστω $K=1$. Για τιμές του $T=1, 2, 3$ και 4sec να προσδιοριστεί η ευστάθεια του κλειστού συστήματος. Να σχολιασθούν τα αποτελέσματα.

(α)

```

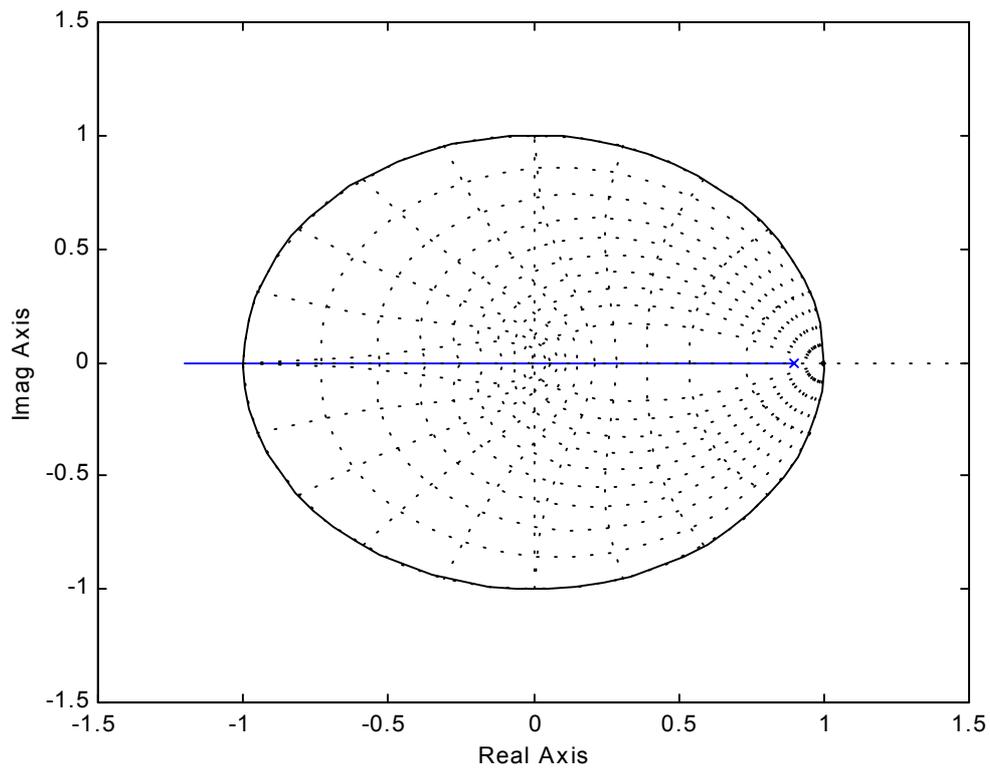
num=1;
den=[1 0];
printsys(num,den)
pause
num/den =

    1
    -
    s
[numd,dend]=c2dm(num,den,0.1,'zoh');
printsys(numd,dend,'z')
pause
num/den =

    0.1
    -----
    z - 1
[numcl,denc1]=cloop(numd,dend);
printsys(numcl,denc1)
pause
num/den =

    0.1
    -----
    s - 0.9
rlocus(numcl,denc1)
zgrid;
axis([-1.5 1.5 -1.5 1.5]);

```



(β)

```
num=1;
den=[1 0];
printsys(num,den)
pause
num/den =
```

```
1
-
s
```

```
T=[1:1:4];
for i=1:length(T)
    [numd,dend]=c2dm(num,den,T(i),'zoh');
    printsys(numd,dend,'z')
    [numcl,dencl]=cloop(numd,dend);
    printsys(numcl,dencl,'z')
```

num/den =

$$\frac{1}{z - 1}$$

num/den =

$$\frac{1}{z}$$

num/den =

$$\frac{2}{z - 1}$$

num/den =

$$\frac{2}{z + 1}$$

num/den =

$$\frac{3}{z - 1}$$

num/den =

$$\frac{3}{z + 2}$$

num/den =

$$\frac{4}{z - 1}$$

num/den =

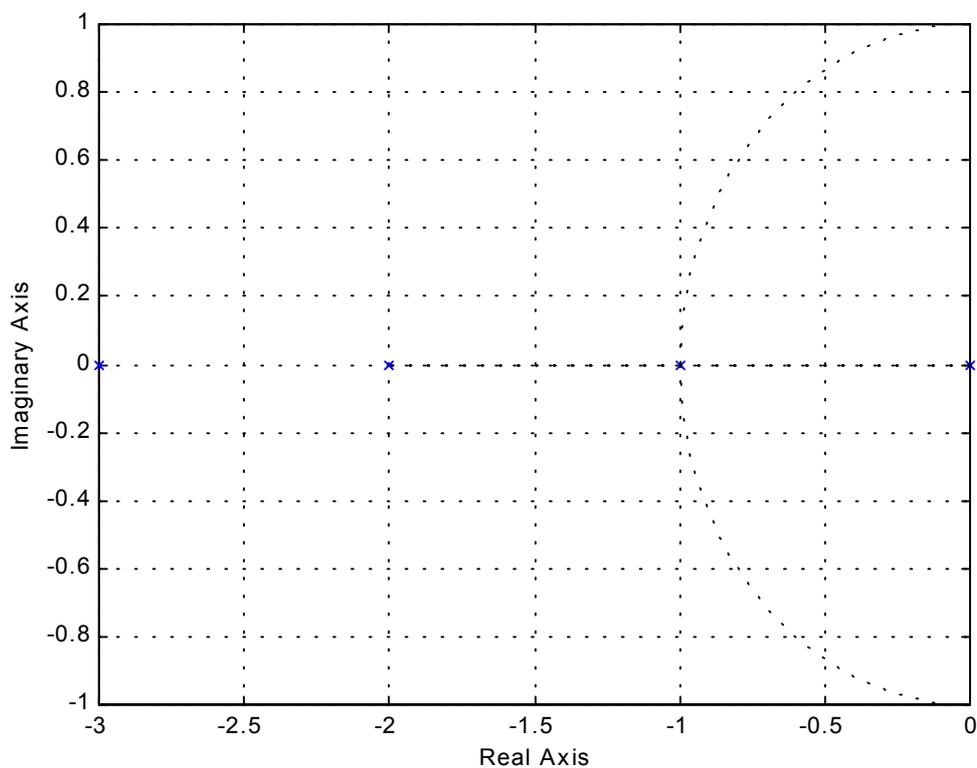
$$\frac{4}{z + 3}$$

```

    p1(:,i)=roots(dencl);
end

plot(real(p1),imag(p1),'x')
grid;
xlabel('Real Axis');
ylabel('Imaginary Axis');
damping=1;
Wn=1;
sgrid(damping,Wn);

```



Παρατηρούμε ότι για συχνότητα δειγματοληψίας $T=1\text{sec}$ το σύστημα είναι **ευσταθές**.
 Για $T=2\text{ sec}$ το σύστημα παρουσιάζει **κρίσιμη ευστάθεια**
 Για $T=3\text{sec}$ & $T=4\text{sec}$ το σύστημα είναι **ασταθές**.

Δηλαδή παρατηρούμε πως το σύστημα γίνεται πιο ασταθές όσο αυξάνεται η συχνότητα δειγματοληψίας.