ΤΕΛΙΚΗ ΕΡΓΑΣΙΑ ΣΥΣ411

Παυλόπουλος Χρήστος 2018030139

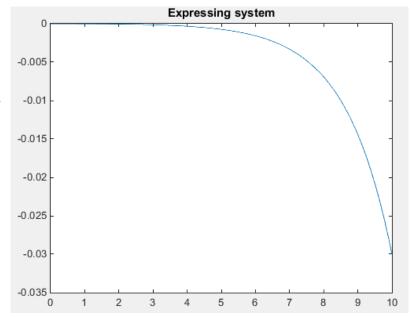
Α' Μέρος

A) Αρχικά, δημιουργήθηκαν οι πίνακες που μοντελοποιούν το σύστημα που μελετάμε και υπολογίστηκαν οι ιδιοτιμές και τα ιδιοδιανύσματα του πίνακα A.

```
%printing eigenvalues with eig()
eigenvalues = eig(A)
%creating the eigenvectors
[V, D] = eig(A);
%each collumn of matrix V is an eigenvector 4
eigenvector1=V(:,1)
eigenvector2=V(:,2)
eigenvector3=V(:,3)
```

```
eigenvalues =
                     eigenvectorl =
                                       eigenvector2 =
                                                         eigenvector3 =
 -1.7036 + 0.0000i
                         0.9943
                                           0.9995
                                                            1.0000 + 0.0000i
  0.7310 + 0.0000i
                         0.0633
                                          -0.0142
                                                            0.0005 + 0.0003i
 -0.0438 + 0.2066i
                        -0.0740
                                          -0.0165
                                                            0.0013 + 0.0002i
 -0.0438 - 0.2066i
                         0.0434
                                          -0.0226
                                                           -0.0003 - 0.0064i
```

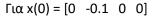
Στην συνέχεια εκφράστηκε και σχεδιάστηκε η χρονική απόκριση του συστήματος για τις ζητούμενες αρχικές συνθήκες.

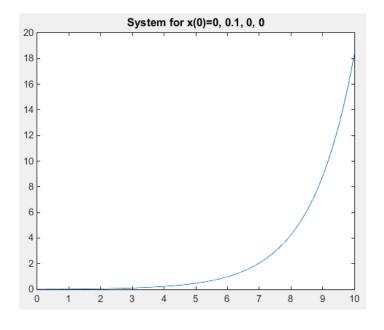


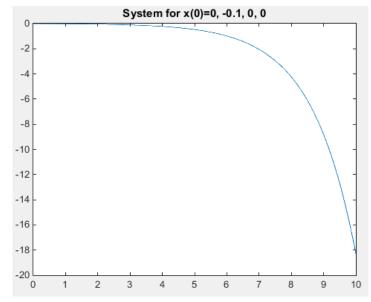
Δημιουργήθηκαν διανύσματα αρχικών συνθηκών x0() για τις δύο επιπλέον περιπτώσεις που ζητήθηκαν, βρέθηκε και σχεδιάστηκε η χρονική απόκριση του συστήματος για κάθε περίπτωση με την χρήση της lsim

```
t = 0:0.01:10;
                        %time space
sys = ss(A,B,C,0);
                        %state space model
x0 a=[0 0.01 0 0];
u=zeros(size(t));
[Y,t,x] = lsim(sys,u,t,x0_a); %signal creation
figure()
plot(t,Y)
title('System for x(0)=0, 0.1, 0, 0')
t = 0:0.01:10;
                        %time space
sys = ss(A,B,C,0);
                        %state space model
x0 b=[0 -0.01 0 0];
u=zeros(size(t));
[Y,t,x] = lsim(sys,u,t,x0_b); %signal creation
figure()
plot(t,Y)
title('System for x(0)=0, -0.1, 0, 0')
```

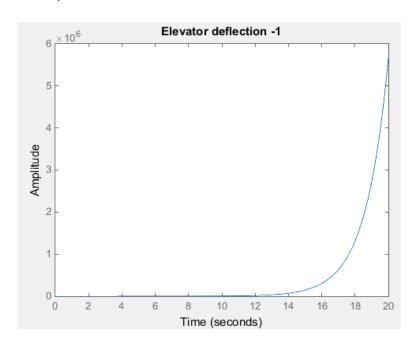
 $\Gamma_{1}(\alpha \times (0)) = [0 \ 0.1 \ 0 \ 0]$







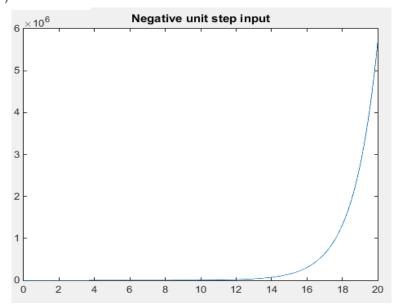
B) Στο δεύτερο ερώτημα μας ζητήθηκε η αλλαγή του elevator deflection σε -1. Αυτή η αλλαγή προσομοιώνει την χειροκίνητη αλλαγή ύψους του αεροπλάνου από τον πιλότο. Αυτό το καταφέρνουμε με την μεταποίηση της εισόδου κατά την βηματική απόκριση ώστε να δείχνει την αλλαγή που προσπαθούμε να απεικονίσουμε.



Γ) Σε αυτό το ερώτημα απεικονίστηκε το σύστημα για μηδενικές αρχικές συνθήκες και αρνητική μοναδιαία είσοδο. Έτσι προσομοιώνεται η λειτουργία του elevator στην προσπάθεια ανύψωσης της μύτης του αεροπλάνου για την αύξηση του ύψους του.

```
t = 0:0.01:20; % time space
u = -1.*ones(size(t)); % negative unit input
sys = ss(A,B,C,0); % state space model
[Y,t,x] = lsim(sys,u,t); % signal creation
figure()
plot(t,Y)
title('Negative unit step input')
```

Παρατηρούμε μια μικρή διαφορά στην κλίση μεταξύ των δύο τελευταίων παραστάσεων. Η επανεκκίνηση του elevator (σ.σ. negative unit input) οδηγεί σε πιο γρήγορη μεταβολή.



Δ) Μελετήθηκε το σύστημα ως προς την ευστάθειά του. Αν ένα σύστημα έχει έστω και έναν πόλο στο δεξί ημιεπίπεδο των πραγματικών αριθμών δεν είναι ευσταθές. Παρατηρούμε πως ο πίνακας Α έχει μια ιδιοτιμή με θετικό πραγματικό μέρος και οδηγούμαστε στο συμπέρασμα πως το σύστημά μας δεν είναι poles ευσταθές. Μεγάλη και διαρκής μεταβολή στο ύψος του αεροπλάνου poles = θα το οδηγήσει σε ασταθή λειτουργία.

```
$%%%%%%
%%%%%%
poles = eig(A)
poles =
-1.7036 + 0.0000i
0.7310 + 0.0000i
-0.0438 + 0.2066i
-0.0438 - 0.2066i
```

Ε) Για την ελεγξιμότητα ελέγχουμε τον βαθμό του πίνακα ελεγξιμότητας. Αν ο βαθμός αυτός είναι ίσος με τον βαθμό του πίνακα Α τότε το σύστημα είναι ελέγξιμο. Οι μηελέγξιμες καταστάσεις του συστήματος ισούνται με μηδέν, άρα συμπεραίνουμε πως το σύστημα είναι ελέγξιμο.

```
%%%%%%%
%%%%%%

ctrb(A,B)
Co=ctrb(sys);
unco=rank(A)-rank(Co)
unco =

0
```

Z) Για την παρατηρησιμότητα ελέγχουμε τον βαθμό του πίνακα παρατηρησιμότητας. Αν ο βαθμός αυτός είναι ίσος με τον βαθμό του πίνακα Α τότε το σύστημα είναι παρατηρήσιμο. Οι μη-παρατηρήσιμες καταστάσεις του συστήματος ισούνται με μηδέν, έτσι συμπεραίνουμε πως το σύστημα είναι παρατηρήσιμο.

```
%%%%%%%%
%%%%%%%%
obsv(A,C)
Ob = obsv(sys);
unob=rank(A)-rank(Ob)
unob =
```

응응응응응응

Β' Μέρος

K =

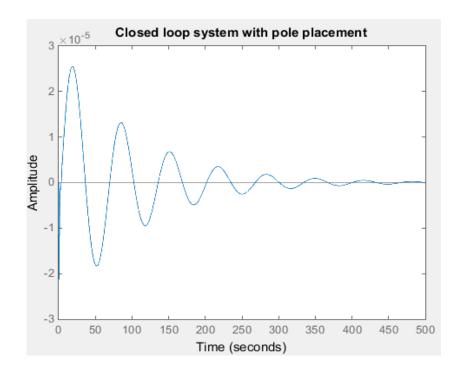
Α) Στο πρώτο ερώτημα μας ζητήθηκε η σχεδίαση ενός ανατροφοδοτή ώστε οι ιδιοτιμές του κλειστού βρόγχου να είναι -1.25 \pm j2.2651 και -0.01 \pm j0.095. Με την εντολή place υπολογίσαμε το παρακάτω K

```
του κλειστού βρόγχου p2 = -1.25 - 2.2651i;
\pm j0.095. Με την εντολή p3 = -0.01 + 0.095i;
p4 = -0.01 - 0.095i;
p4 = -0.01 - 0.095i;
p4 = -0.01 - 0.095i;
p5 = -0.01 - 0.095i;
p6 = -0.01 - 0.095i;
p7 = -0.01 - 0.095i;
p9 = -0.01 - 0.095i;
p0 = -0.01 - 0.09
```

pl = -1.25 + 2.2651i;

```
-0.0047 -4.1260 -0.7075 -0.1149
```

Παρακάτω απεικονίζεται η συμπεριφορά του συστήματος για τους δοσμένους πόλους

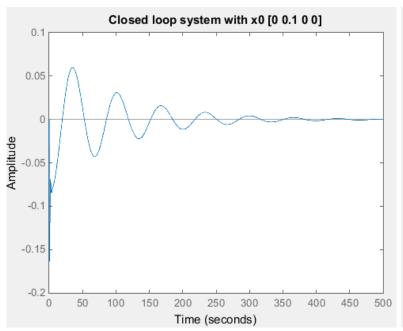


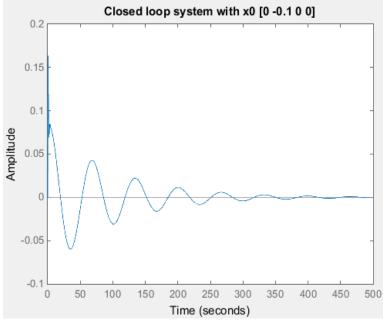
B) Βρέθηκε και σχεδιάστηκε η χρονική απόκριση του κλειστού συστήματος για αρχικές συνθήκες x(0) = [0, 0.1, 0, 0] και x(0) = [0, -0.1, 0, 0]. Όπως και στην προηγούμενη άσκηση δημιουργήθηκαν δύο διανύσματα αρχικών συνθηκών και έγινε η σχεδίαση του κλειστού συστήματος.

```
%% B

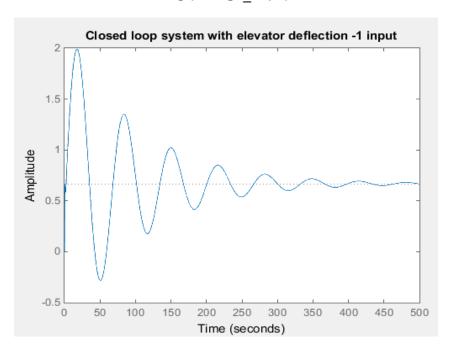
x0_a=[0 0.1 0 0];
r=zeros(size(t));
figure()
lsim(sys_cl,r,t,x0_a);
title('Closed loop system with x0 [0 0.1 0 0]');

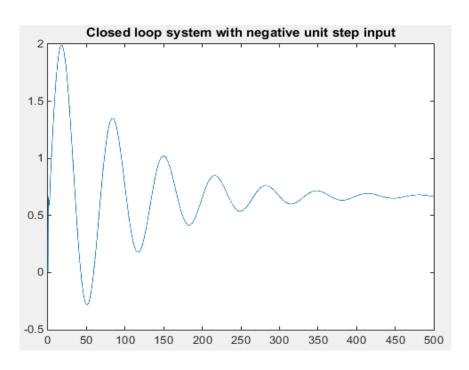
x0_b=[0 -0.1 0 0];
r=zeros(size(t));
figure()
lsim(sys_cl,r,t,x0_b);
title('Closed loop system with x0 [0 -0.1 0 0]');
```



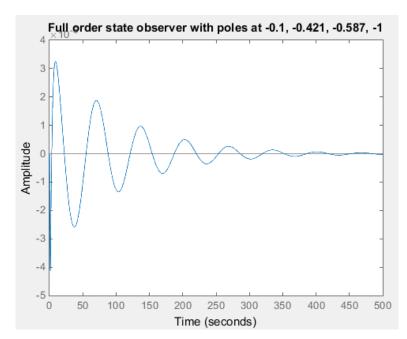


Γ) Βρέθηκε και σχεδιάστηκε η χρονική απόκριση του συστήματος για μηδενικές αρχικές συνθήκες και είσοδο elevator deflection -1 και αρνητική μοναδιαία είσοδο με παρόμοιο τρόπο όπως στην προηγούμενη άσκηση.





Δ) Ο πίνακας C τέθηκε C = $[0\ 0\ 1\ 0]$ και σχεδιάστηκε ένας παρατηρητής με επιθυμητούς πόλους τα σημεία -0.1, -0.421, -0.587, -1. Βρέθηκε το κατάλληλο L με το διάνυσμα των επιθυμητών πόλων και υπολογίστηκαν οι πίνακες A,B,C του παρατηρητή. Δημιουργήθηκε το σύστημα και προσομοιώθηκε.



E) Στην συνέχεια υπολογίστηκε και σχεδιάστηκε το σφάλμα εκτίμησης σύμφωνα με τον τύπο από την θεωρία για τις παρακάτω αρχικές συνθήκες:

Therefore, the state estimate error dynamics are described by

$$\dot{\mathbf{e}} = (A - LC)\mathbf{e}$$

Αρχικά πραγματοποιήθηκε η αφαίρεση των δοσμένων αρχικών συνθηκών με των αναμενόμενων αρχικών συνθηκών. Ύστερα υπολογίστηκε το \dot{e} και προσομοιώθηκε δείχνοντας την δυναμική του σφάλματος εκτίμησης.

 $\Gamma(\alpha \times (0)) = (0, 0.1, 0, 0) \times \alpha(\alpha \times (0)) = (0.2, -0.1, 0.1, -0.1)$

 $x0_bar = [0.2 -0.1 0.1 -0.1];$

et_a=(A-L*C)*e_a'

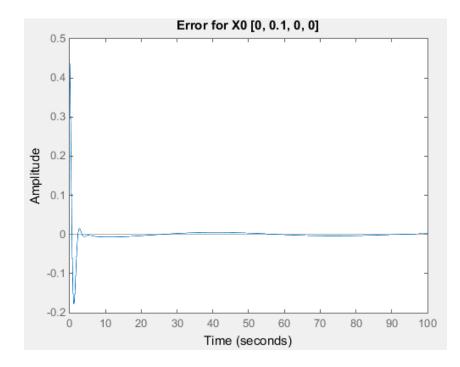
et_a =

-21.9596

-0.0651

0.4375

0.0445



Για x(0) = (0, -0.1, 0, 0) και $x^{0} = (0.2, -0.1, 0.1, -0.1)$

x0 bar = [0.2 -0.1 0.1 -0.1];

e_b<mark>=</mark>x0_b-x0_bar

et_b=(A-L*C)*e_b'

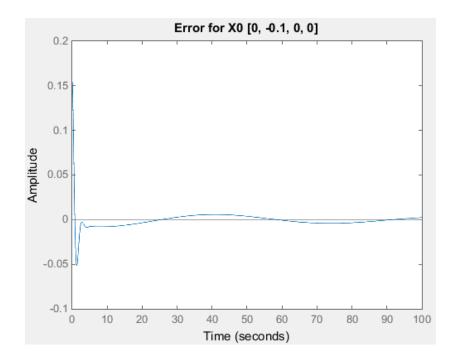
et b =

-21.1874

0.0382

0.1541

0.0445



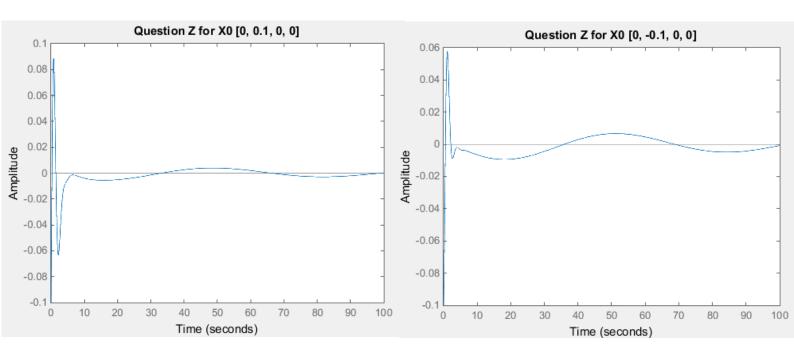
Ζ) Η ταχύτητα σύγκλισης καθορίζεται από τους πόλους του εκτιμητή poles = σφάλματος. Επειδή θέλουμε να χρησιμοποιήσουμε τον εκτιμητή σφάλματος ως είσοδο στον ελεγκτή θέλουμε η κατάσταση να συγκλίνει γρηγορότερα από -1.0000 το κλειστό σύστημα. Έτσι θέλουμε οι πόλοι του παρατηρητή να είναι -0.5870 γρηγορότεροι από του ελεγκτή. Για να το κάνουμε αυτό στην δική μας -0.4210 -0.1000 πολλαπλασιάσουμε τον μικρότερο πόλο (-0.1) και θα τον πολλαπλασιάσουμε με 6 (μπορούσαμε και με μεγαλύτερο αριθμό αλλά δεν θέλουμε φαινόμενα θορύβου). Αυτό και σε συνδυασμό με την εντολή place που μας απαγορεύει την τοποθέτηση ίδιων πόλων θα μας οδηγήσει την εντολή για τους ακόλουθους πόλους.

```
P = [-0.6 - 0.7 - 0.8 - 0.9];
```

Υπολογίζουμε το νέο L (στοιχείο του παρατηρητή) και τους νέους πίνακες A,B,C για να σχεδιάσουμε τον ολοκληρωμένο ελεγκτή βασισμένο σε παρατηρητή. Αρχικές συνθήκες θέτονται οι διαφορές αρχικών συνθηκών με τις αναμενόμενες αρχικές συνθήκες.

```
L=place(A',C',P)'
L =
-858.8232
2.2972
1.9397
6.4465
```

Παίρνουμε τις εξής χρονικές αποκρίσεις:



Η) Για την συνάρτηση μεταφοράς χρησιμοποιούμε τη σχέση από το βιβλίο του Antsaklis y(s) = T(s)r(s) = (C + DF) * [sI - (A + BF)] -1 * B + D*r(s) όπου y(s) η Laplace μετατροπή του y(t) και r(s) η Laplace μετατροπή του r(t). Ουσιαστικά πρόκειται για μια μετατροπή του γνωστού τύπου <math>y(s) = H(s) = C * [sI - A] -1 * B + D συμπεριλαμβάνοντας τις μεταβλητές του κέρδους και reference input. Στην περίπτωσή μας το reference input δεν αλλάζει την τιμή της συνάρτησης μεταφοράς καθότι ο πίνακας D είναι ίσος με μηδέν. Ωστόσο αν ήταν διάφορος του μηδενός θα μπορούσαμε επηρεάζοντας το r(t) να αλλάξουμε την συνάρτηση μεταφοράς

```
%% H tf =
s = tf('s');
sia=(s*eye(8,8))-(At);
F=inv(sia);
tf=Ct*F*Bt

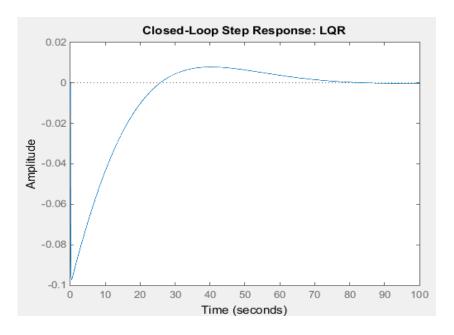
2.461 s^7 + 7.749 s^6 + 20.58 s^5 + 10.99 s^4 + 0.8052 s^3
+ 0.1041 s^2 + 0.00373 s - 4.323e-19

s^8 + 5.04 s^7 + 19.86 s^6 + 34.34 s^5 + 46.51 s^4
+ 2.424 s^3 + 0.8493 s^2 + 0.01914 s + 0.00373
```

Θ) Ζητήθηκε ο σχεδιασμός του κέρδους με την τεχνική LQR. Έχουμε παραμέτρους state cost weighted matrix Q και control weighted matrix R. Τέθηκε για διευκόλυνση ο πίνακας R=1.

Ο πίνακας Q = p*C'*C περιέχει την μεταβλητή p η οποία και μεταβλήθηκε κατά την διάρκεια των δοκιμών. Για μικρές τιμές του p το σύστημα είχε μια πολύ αργή ανύψωση στην κυματομορφή. Κατέληξα στην τιμή p=100 καθώς το αποτέλεσμα για το pitch correction είναι επιθυμητό. Ωστόσο παραμένει ένα αργό σύστημα.





Τέλος βρίσκουμε τους πόλους του κλειστού συστήματος.

Διαπιστώνουμε πως οι 3 από τους 4 πόλους στο ερώτημα αυτό έχουν μεγαλύτερο αρνητικό πραγματικό μέρος από τους πόλους του ερωτήματος Α. Θεωρούμε έτσι την συμπεριφορά του συστήματος με την μέθοδο LQR πιο ευσταθή.

```
P=pole(sys lqr) P =

-16.5412 + 0.0000i
-0.5884 + 0.0000i
-0.0543 + 0.0525i
-0.0543 - 0.0525i
```

Άσκηση Α

```
clear all; close all; clc;
%creating matrices A,B,C,D
A = [-0.0507 -3.861 \ 0 \ -32.2; \ -0.00117 \ -0.5164 \ 1 \ 0;
    -0.000129 1.4168 -0.4932 0; 0 0 1 0]
B = [0; -0.0717; -1.645; 0]
C = [0 \ 0 \ 1 \ 1]
D = 0;
응응응응응응
응응응A응응응
응응응응응응
%printing eigenvalues with eig()
eigenvalues = eig(A)
%creating the eigenvectors
[V, D] = eig(A);
%each collumn of matrix V is an eigenvector 4
eigenvector1=V(:,1)
eigenvector2=V(:,2)
eigenvector3=V(:,3)
t = 0:0.01:10;
                        %time space
sys = ss(A,B,C,0);
                       %state space model
x0=[0.01 \ 0 \ 0];
u=zeros(size(t));
[Y,t,x] = lsim(sys,u,t,x0); %signal creation
figure()
plot(t, Y)
title('Expressing system')
t = 0:0.01:10;
                         %time space
sys = ss(A,B,C,0);
                         %state space model
x0 a=[0 0.01 0 0];
u=zeros(size(t));
[Y,t,x] = lsim(sys,u,t,x0_a); %signal creation
figure()
plot(t, Y)
title('System for x(0)=0, 0.1, 0, 0')
t = 0:0.01:10;
                        %time space
sys = ss(A,B,C,0);
                        %state space model
x0 b=[0 -0.01 0 0];
u=zeros(size(t));
[Y,t,x] = lsim(sys,u,t,x0 b); %signal creation
figure()
plot(t, Y)
title('System for x(0)=0, -0.1, 0, 0')
```

```
응응응응응응
응응응B응응응
응응응응응응
t = 0:0.01:20;
                     %time space
t = 0:0.01:20; %time space

sys = ss(A,B,C,0); %state space model
figure()
step(-1*sys,t)
                      %adding -1 elevator deflection as a feedback on
system
title('Elevator deflection -1')
응응응응응응
응응응C응응응
응응응응응응
t = 0:0.01:20;
                       %time space
[Y,t,x] = lsim(sys,u,t); %signal creation
figure()
plot(t,Y)
title('Negative unit step input')
응응응응응응
응응응D응응응
응응응응응응
poles = eig(A)
응응응응응응
응응응E응응응
응응응응응응
ctrb(A,B)
Co=ctrb(sys);
unco=rank(A)-rank(Co)
응응응응응응
응응응집응응응
응응응응응응
obsv(A,C)
Ob = obsv(sys);
unob=rank(A)-rank(Ob)
```

Άσκηση Β

```
clear all; close all; clc;
%creating matrices A,B,C,D
A = [-0.0507 -3.861 \ 0 \ -32.2; \ -0.00117 \ -0.5164 \ 1 \ 0;
    -0.000129 1.4168 -0.4932 0; 0 0 1 0]
B = [0; -0.0717; -1.645; 0]
C = [0 \ 0 \ 1 \ 1]
D = 0;
sys = ss(A,B,C,0);
co = ctrb(A,B);
Controllability = rank(co)
응응 A
t = 0:0.01:500;
                         %time space
x0=[0.01 \ 0 \ 0];
r=zeros(size(t));
p1 = -1.25 + 2.2651i;
p2 = -1.25 - 2.2651i;
p3 = -0.01 + 0.095i;
p4 = -0.01 - 0.095i;
K = place(A,B,[p1 p2 p3 p4])
sys cl = ss(A-B*K,B,C,0);
Nbar=rscale(sys,K)
figure()
lsim(sys cl,r,t,x0);
title('Closed loop system with pole placement');
응응 B
x0 a=[0 0.1 0 0];
r=zeros(size(t));
figure()
lsim(sys cl,r,t,x0 a);
title('Closed loop system with x0 [0 0.1 0 0]');
x0 b=[0 -0.1 0 0];
r=zeros(size(t));
figure()
lsim(sys cl,r,t,x0 b);
title('Closed loop system with x0 [0 -0.1 0 0]');
%% Ca
t = 0:0.01:500;
                        %time space
figure()
                           %adding -1 elevator deflection as a feedback on
step(-1*sys cl,t)
system
title('Closed loop system with elevator deflection -1 input')
```

```
응응 Cb
t = 0:0.01:500;
                         %time space
u2 = -1.*ones(size(t)); %negative unit input
[Y,t,x] = lsim(sys cl,u2,t); %signal creation
figure()
plot(t, Y)
title('Closed loop system with negative unit step input')
응응 D
C = [0 \ 0 \ 1 \ 0]
%desired poles
op1=-0.1;
op2=-0.421;
op3=-0.587;
op4 = -1;
%calculation of L
L=place(A',C',[op1 op2 op3 op4])'
At = [A-B*K]
       zeros(size(A)) A-L*C ]
Bt = [ B*Nbar
       zeros(size(B)) ]
Ct = [C
           zeros(size(C)) ]
sys = ss(At, Bt, Ct, 0);
figure()
lsim(sys, zeros(size(t)), t, [x0 x0]);
title('Full order state observer with poles at -0.1, -0.421, -0.587, -1')
응응 E
poles=eig(A-L*C)
x0 bar = [0.2 -0.1 0.1 -0.1];
e a=x0 a-x0 bar
e b=x0 b-x0 bar
t = 0:0.01:100;
                        %time space
r=zeros(size(t));
et a=(A-L*C)*e a'
et_b=(A-L*C)*e_b'
figure()
lsim(sys,r,t,[et_a' et_a']);
title('Error for X0 [0, 0.1, 0, 0]');
figure()
lsim(sys,r,t,[et_b' et_b']);
title('Error for X0 [0, -0.1, 0, 0]');
```

```
응응 Z
P = [-0.6 -0.7 -0.8 -0.9];
L=place(A',C',P)'
At2 = [A-B*K]
                           B*K
       zeros(size(A)) A-L*C ]
Bt2 = [ B*Nbar
       zeros(size(B)) ]
Ct2 = [C zeros(size(C))]
sys2 = ss(At2,Bt2,Ct2,0);
figure()
lsim(sys2,zeros(size(t)),t,[e_a' e_a']);
title('Question Z for X0 [0, 0.1, 0, 0]')
figure()
lsim(sys2, zeros(size(t)), t, [e_b' e_b']);
title('Question Z for X0 [0, -0.1, 0, 0]')
응응 H
s = tf('s');
sia=(s*eye(8,8))-(At);
F=inv(sia);
tf=Ct*F*Bt
응응 Th
p=100;
Q=(p*C')*C
R=1;
[K] = lqr(A, B, Q, R)
sys lqr=ss(A-B*K, B, C, D);
figure()
step(sys lqr)
title('Closed-Loop Step Response: LQR');
P=pole(sys lqr)
```