## Εργαστήριο Ψηφιακών Συστημάτων Ελέγχου Ακαδημαϊκό Έτος 2015-2016

## 4η Εργαστηριακή Ασκηση

## Ελεγχος (Feedback + Prefilter) Κινούμενου Ανεστραμμένου Εκκρεμούς

ONOMA ФОІТНТН	A.M.
ΜΠΟΛΑΤΟΓΛΟΥ ΓΕΩΡΓΙΟΣ	228424

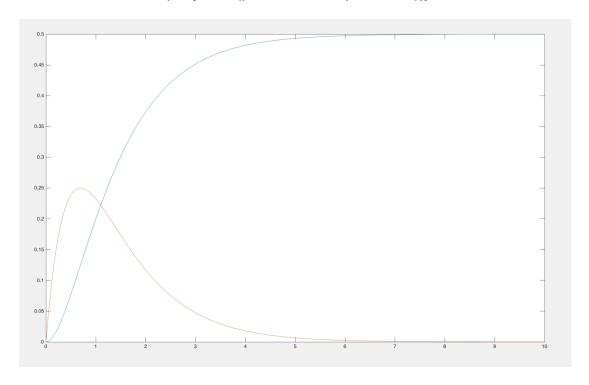
### 4.1 Ανατροφοδότηση θέσης και ταχύτητας βάσης κινούμενου εκκρεμούς

Υλοποιούμε ελεγκτή K= [K1 K2] για το Dx και Dxdot που να μεταφέρει τους πόλους

του κλειστού στο -1, -2. Ο κώδικας στην matlab είναι ο εξής:

```
1 -
        clc;
 2 -
        clear;
 3 -
       M=1; m=1; l=1; B l=0.3; B r=0.3; q=10;
 4
       A lin=zeros(4,4); B lin=zeros(4,1);
 5 -
 6
 7 -
       A_{lin}(1,2)=1;
       A_{lin}(2,2) = -B_{l/M};
8 -
9 -
       A_{lin}(2,3)=m*g/M;
       A_{lin}(2,4) = -B_r/l/M;
10 -
11 -
       A_{lin}(3,4)=1;
       A_{lin}(4,2) = -B_{l/M/l};
12 -
       A_{lin}(4,3)=(m*g/M/l)+g/l;
13 -
       A_{lin}(4,4)=(-B_r/m/l^2)+(-B_r/M/l^2);
14 -
15
       B lin(2)=1/M;B lin(4)=1/M/l;
16 -
17 -
       C_lin=eye(4);
18 -
       D_{lin=zeros(4,1)};
       % state space form for x and \det\{x\}
19
       A_xdx=A_lin([1:2],[1:2]);
B_xdx=B_lin([1:2],:);
20 -
21
       u=K_1 x + K_2 \det\{x\}
       K_f_xdx=place(A_xdx,B_xdx,[-1;-2]);
22 -
       A xdx cl=A xdx-B xdx*K f xdx;
23 -
       t=[0:0.01:10];u=ones(size(t));
24 -
25 -
       C_xdx=eye(2);D_xdx=[0;0];
       xdx_cl=lsim(A_xdx_cl,B_xdx,C_xdx,D_xdx,u,t);
26 -
       plot(t,xdx cl);
27 -
```

Τμήμα Ηλεκτρολόγων Μηχανικών και Τεχνολογίας Υπολογιστών Πάτρας Τομέας Συστημάτων και Αυτομάτου Ελέγχου



Το ζητούμενο όμως, είναι αν ένας τέτοιος ελεγκτής μπορεί να οδηγήσει σε ευστάθεια το σύστημα (5) για  $K = [K_1 \ K_2 \ 0 \ 0]$  .

Το σύστημα (5) ειναι

$$\Delta \dot{z} = \begin{bmatrix} A - \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & 0 \\ \frac{K_1}{M} & \frac{K_2}{M} & \frac{K_3}{M} & \frac{K_4}{M} \\ 0 & 0 & 0 & 0 \\ \frac{K_1}{Ml} & \frac{K_2}{Ml} & \frac{K_3}{Ml} & \frac{K_4}{Ml} \end{bmatrix} \Delta z + B N \Delta x^d.$$

$$\Delta z = C \Delta z$$

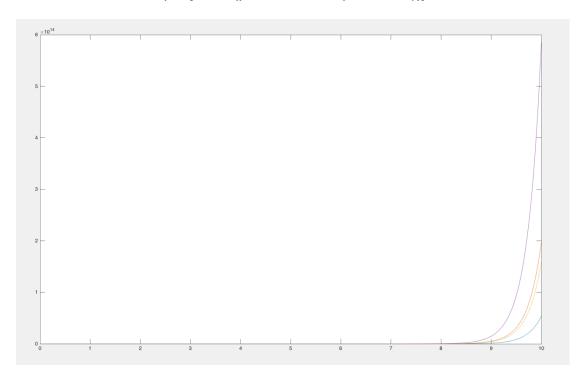
Υλοποιούμε τον παρακάτω κώδικα στην matlab:

```
1 -
        M=1; m=1; l=1; B_l=0.3; B_r=0.3; g=10;
 2
 3 -
        A lin=zeros(4,4);B lin=zeros(4,1);
 4
 5 -
        A lin(1,2)=1;
        A_{lin(2,2)} = -B_{l/M};
 6 -
 7 -
        A_{lin}(2,3)=m*q/M;
        A_{lin}(2,4) = -B_r/l/M;
 8 -
 9 -
        A lin(3,4)=1;
        A_{lin}(4,2) = -B_{l/M/l};
10 -
        A lin(4,3)=(m*q/M/l)+q/l;
11 -
        A_{lin}(4,4)=(-B_r/m/l^2)+(-B_r/M/l^2);
12 -
13
14 -
        B_{lin}(2)=1/M; B_{lin}(4)=1/M/l;
        C_lin=eye(4);
15 -
        D lin=zeros(4,1);
16 -
        % state space form for x and \det\{x\}
17
        A_xdx_A_{lin}([1:2],[1:2]), B_xdx_B_{lin}([1:2],:)
18 -
        u=K 1 x + K 2 \setminus dot\{x\}
19
        K_f_xdx=place(A_xdx,B_xdx,[-1;-2]);
20 -
        A xdx cl=A xdx-B xdx*K f xdx;
21 -
22 -
        t=[0:0.01:10]; u=ones(size(t));
        C xdx=eye(2);D xdx=[0;0];
23 -
        xdx_cl=lsim(A_xdx_cl,B_xdx,C_xdx,D_xdx,u,t);
24 -
25
        %plot(t,xdx cl);
26
27 -
        K f = [K f xdx 0 0];
        A_f = A_lin - B_lin * K_f
28 -
29 -
        xdx_cl_2=lsim(A_f,B_lin,C_lin,D_lin,u,t);
30 -
        plot(t,xdx_cl_2);
```

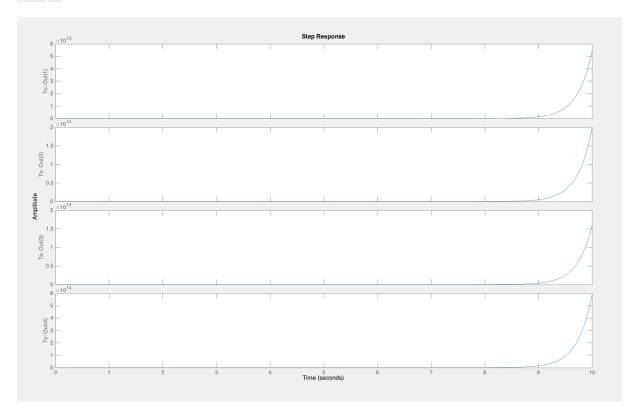
Και βρίσκουμε τον παρακάτω ελεγκτή:

```
K_f_xdx = [2,0 2,7 0 0]
```

Τμήμα Ηλεκτρολόγων Μηχανικών και Τεχνολογίας Υπολογιστών Πάτρας Τομέας Συστημάτων και Αυτομάτου Ελέγχου



#### Α)Βηματική απόκριση



B)

Όπως βλέπουμε από την βηματική απόκριση η απόκριση μετά από κάποιο χρόνο τ απειρίζεται, άρα το σύστημα πάει στην αστάθεια.

Επίσης ένας άλλος τρόπος να ελέγξουμε αν το σύστημα είναι ευσταθές είναι με την εντολή damp. Όπως βλέπουμε ο ένας πόλος(στο 3.66) είναι στο δεξί ημιεπίπεδο, πράγμα που επίσης δηλώνει αστάθεια

Pole	Damping	Frequency (rad/seconds)	Time Constant (seconds)
-7.41e-01 + 6.28e-01i	7.63e-01	9.72e-01	1.35e+00
-7.41e-01 - 6.28e-01i	7.63e-01	9.72e-01	1.35e+00
3.66e+00	-1.00e+00	3.66e+00	-2.73e-01
-5.78e+00	1.00e+00	5.78e+00	1.73e-01

Τέλος θα μπορούσα να χρησιμοποιήσουμε και την εντολή isstable η οποία επιστρέφει το λογικό 1 αν το σύστημα είναι ευσταθές και 0 αν είναι ασταθές.

B =

Γ)

Με την εντολή ss2tf βρίσκουμε τον αριθμητή και τον παρονομαστή της συνάρτησης μεταφοράς μας. Όμως, το n(numerator) αποτελείται από 4 γραμμές όπου κάθε μία γραμμή αντιστοιχεί στο Δx, Δxdot, Dth, Dthdot αντίστοιχα.

Επομένως για να βρούμε τις 4 συναρτήσεις μεταφοράς θα χρησιμοποιήσουμε για κάθε μία την γραμμή που της αντιστοιχεί.

Με την εντολή tf δημιουργούμε την συνάρτηση μεταφοράς.

Με τις εντολές pole, zero βρίσκουμε τα μηδενικά και του πόλους κάθε μίας.

Με την εντολή degain βρίσκουμε το σταθερό κέρδος της συνάρτησης. Αυτό προκύπτει παίρνοντας το όριο για s->0 της συν. μεταφοράς.

```
36 -
        n1=n(1,:);
        Dx = tf(n1,d)
37 -
        poles=pole(Dx)
38 -
        zeroes = zero(Dx)
39 -
        k = dcgain(Dx)
40 -
41
        n2=n(2,:);
42 -
        Dxdot = tf(n2,d)
43 -
        poles=pole(Dxdot)
44 -
        zeroes = zero(Dxdot)
45 -
        k = dcgain(Dxdot)
46 -
47
48 -
        n3=n(3,:);
        Dth \equiv tf(n3,d)
49 -
        poles=pole(Dth)
50 -
        zeroes = zero(Dth)
51 -
        k = dcgain(Dth)
52 -
53
        n4=n(4,:);
54 -
        Dthdot = tf(n4,d)
55 -
        poles<mark>≡</mark>pole(Dthdot)
56 -
        zeroes = zero(Dthdot)
57 -
58 -
        k = dcgain(Dthdot)
```

Dx =

Continuous-time transfer function.

poles =

zeroes =

k =

0.5000

#### Dxdot =

Continuous-time transfer function.

#### poles =

#### zeroes =

Continuous-time transfer function.

#### poles =

#### zeroes =

-0.1662

#### 1.3805e-17

Εδώ επειδή ο συντελεστής του s και του σταθερού όρου είναι πάρα πολλοί μικροί θα μπορούσαμε προσεγγιστικά να τους πάρουμε ίσους με το 0 και έτσι θα έμενε μόνο o  $s^2$ , δηλαδή θα έιχαμε 2 μηδενικά στο 0.

#### Dthdot =

Continuous-time transfer function.

#### poles =

zeroes =

0 0 0

k =

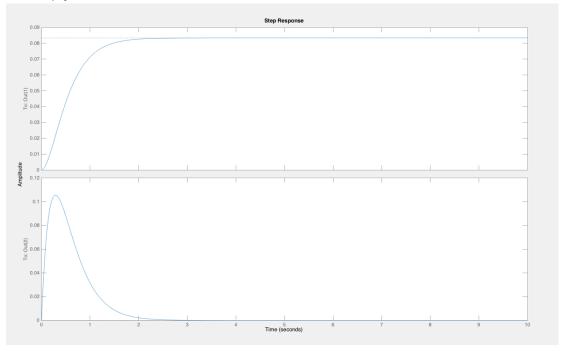
## 4.2 Ανατροφοδότηση γωνίας και γωνιακής ταχύτητας του περιστρεφόμενου εκκρεμούς

Δ) Υλοποιούμε ελεγκτή  $K = [K3 \ K4]$  για το Dx και Dxdot που να μεταφέρει τους πόλους του κλειστού στο -3, -4

```
1 -
        M=1; m=1; l=1; B l=0.3; B r=0.3; q=10;
 2
 3 -
        A_{lin}=zeros(4,4); B_{lin}=zeros(4,1);
 4
 5 -
        A lin(1,2)=1;
        A_{lin}(2,2) = -B_r/(m*l^2) - B_r/(M*l^2);
 6 -
        A_{lin}(2,1)=(m+M)*g/M*l;
 7 -
        A_{lin}(2,3)=m*q/M;
 8 -
 9 -
        A_{lin}(2,4) = -B_r/l/M;
        A_{lin}(3,4)=1;
10 -
        A_{lin}(4,2) = -B_{l/M/l};
11 -
        A_{lin}(4,3) = (m*q/M/l)+q/l;
12 -
        A_{lin}(4,4)=(-B_r/m/l^2)+(-B_r/M/l^2);
13 -
14
        B lin(2)=1/M*l;
15 -
        B_{lin}(4)=1/M/l;
16 -
17
        C_{lin=eye(4)};
18 -
        D lin=zeros(4,1);
19 -
        % state space form for x and \dot{x}
20
        A_xdx=A_lin([1:2],[1:2]), B_xdx=B_lin([1:2],:)
21 -
        u=K_1 x + K_2 \det\{x\}
22
23 -
        K_f_xdx=place(A_xdx,B_xdx,[-3;-4]);
        A xdx cl=A xdx-B xdx*K f xdx;
24 -
        t=[0:0.01:10]; u=ones(size(t));
25 -
        C_xdx=eye(2); D_xdx=[0;0];
26 -
        xdx_cl=lsim(A_xdx_cl,B_xdx,C_xdx,D_xdx,u,t);
27 -
28 -
        plot(t,xdx cl);
Για την βηματική απόκριση:
G = ss(A_xdx_cl,B_xdx,C_xdx,D_xdx);
step(G,t);
Όπου t=[0:0.01:10]
```

Εργαστήριο Ψηφιακών Συστημάτων Ελέγχου Ακαδημαϊκό Έτος 2013-2014

#### Υπολογίζεται K\_f\_xdx= [32 6,4]



E)

Όπως βλέπουμε από την βηματική απόκριση σταθεροποιείται σε κάποια τιμή.

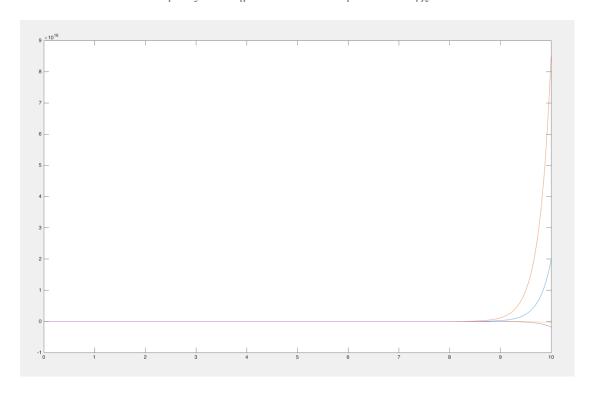
Άρα το σύστημα είναι ευσταθές.

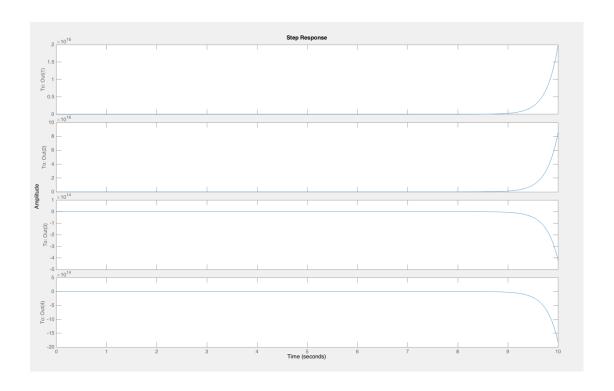
ΣΤ)

Το ζητούμενο είναι αν ένας τέτοιος ελεγκτής μπορεί να οδηγήσει σε ευστάθεια το σύστημα (5) για  $K=[0\ 0\ K3\ K4]$  .

```
32 - K_f=[0 0 K_f_xdx];
33 - A_f=A_lin-B_lin*K_f;
34 - xdx_cl_2=lsim(A_f,B_lin,C_lin,D_lin,u,t);
35 - plot(t,xdx_cl_2);
```

Τμήμα Ηλεκτρολόγων Μηχανικών και Τεχνολογίας Υπολογιστών Πάτρας Τομέας Συστημάτων και Αυτομάτου Ελέγχου





H)

Βλέπουμε από την γραφική πως η βηματική απόκριση απειρίζεται, κάτι που δηλώνει αστάθεια.

Επίσης όπως και στο παραπάνω ερώτημα μπορούμε να ελέγξουμε την αστάθεια και με το damp όπου βλέπουμε πως υπάρχει πόλος στο 4,3 και με το isstable που επιστρέφει λογικό 0.

Pole	Damping	Frequency (rad/seconds)	Time Constant (seconds)
-2.84e+00	1.00e+00	2.84e+00	3.52e-01
-3.59e+00	1.00e+00	3.59e+00	2.78e-01
4.30e+00	-1.00e+00	4.30e+00	-2.32e-01
-5.47e+00	1.00e+00	5.47e+00	1.83e-01
B 🏿 isstal	ole(G)		

B =

0

 $\Theta$ )

Ομοίως όπως και στο παραπάνω ερώτημα για να βρούμε τις συναρτήσεις μεταφοράς χρησιμοποιούμε τις εξής εντολες:

```
38 - [n,d]=ss2tf(A_f,B_lin,C_lin,D_lin);
39 - n1=n(1,:);
40 - Dx = tf(n1,d)
```

Βρίσκουμε numerator και denominator και χρησιμοποιούμε κάθε γραμμή του num ξεχωριστά για τις αντίστοιχες tf.

d =

zeroes =

-3.3158

3.0158

k =

0.0417

```
38 -
        n2=n(2,:);
39 -
40 -
        Dxdot = tf(n2,d)
        poles<mark>≡</mark>pole(Dxdot)
        zeroes = zero(Dxdot)
41 -
        k = dcgain(Dxdot)
42 -
Dxdot =
            s^3 + 0.3 s^2 - 10 s
  s^4 + 7.6 s^3 - 5.81 s^2 - 139.4 s - 240
Continuous-time transfer function.
poles =
    4.3013
   -5.4686
   -3.5927
   -2.8399
zeroes =
   -3.3158
    3.0158
k =
     0
```

Dth =

Continuous-time transfer function.

poles =

- 4.3013
- -5.4686
- -3.5927
- -2.8399

zeroes =

- -4.6247
  - 4.3247

k =

0.0833

Dthdot =

Continuous-time transfer function.

poles =

4.3013

-5.4686

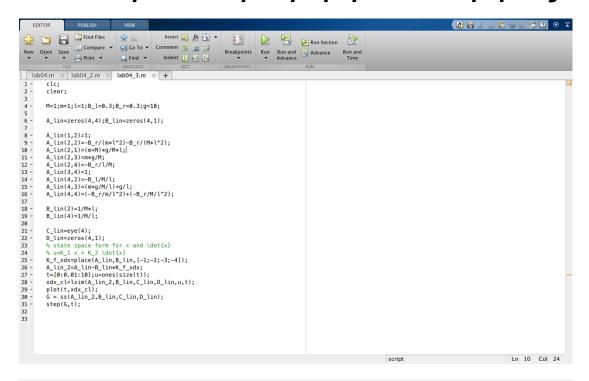
-3.5927

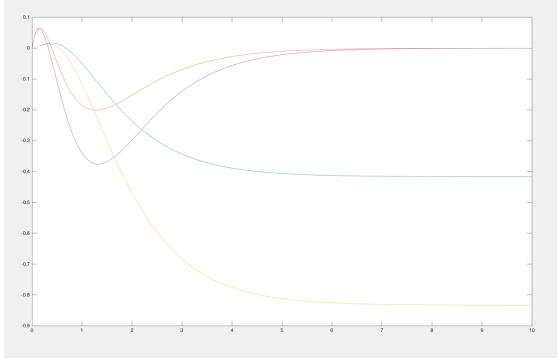
-2.8399

zeroes =

k =

# 4.3 Ανατροφοδότηση θέσης, γραμμικής ταχύτητας, γωνίας και γωνιακής ταχύτητας του κινούμενου/περιστρεφόμενου εκκρεμούς





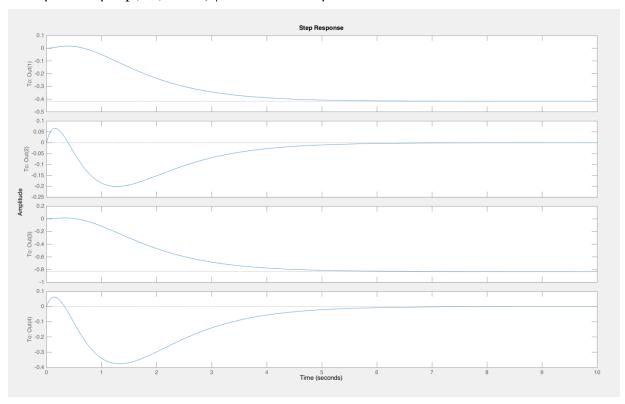
```
I)
K_f_xdx=place(A_lin,B_lin,[-1;-2;-3;-4]);
A_lin_2=A_lin-B_lin*K_f_xdx;
t=[0:0.01:10];
u=ones(size(t));
```

Υπολογίζονται τα  $K = [K_1 \ K_2 \ K_3 \ K_4]$ 

$$K_{f}xdx = [106,579 \quad 22,537 \quad -34,489 \quad -13,737]$$

K)

Με την εντολή step(G,t) όπως φαίνεται στον παραπάνω κώδικα:



Λ) Παρατηρούμε πως και οι 4 αποκρίσεις σταθεροποιούνται σε κάποια τιμη, άρα το σύστημα είναι ευσταθές.

Επίσης η εντολή isstable μας επιστρέφει λογικό 1, που σημαίνει ότι η G είναι ευσταθής.

B=isstable(G)

B = 1

M)

```
Ομοίως όπως και στα προηγούμενα ερωτήματα έχουμε:
         [n,d]=ss2tf(A_lin_2,B_lin,C_lin,D_lin);
33
34 -
        n1=n(1,:);
        Dx = tf(n1,d)
35 -
        poles=pole(Dx)
36 -
        zeroes = zero(Dx)
37 -
38 -
        k = dcgain(Dx)
39
40 -
        n2=n(2,:);
41 -
        Dxdot = tf(n2,d)
        poles=pole(Dxdot)
42 -
43 -
        zeroes = zero(Dxdot)
        k \equiv dcgain(Dxdot)
44 -
45
46 -
        n3=n(3,:);
47 -
        Dth \equiv tf(n3,d)
48 -
        poles=pole(Dth)
        zeroes = zero(Dth)
49 -
        k = dcgain(Dth)
50 -
51
52 -
        n4=n(4,:);
        Dthdot \equiv tf(n4,d)
53 -
        poles=pole(Dthdot)
54 -
        zeroes = zero(Dthdot)
55 -
        k = dcgain(Dthdot)
56 -
```

$$Dx =$$

Continuous-time transfer function.

- -4.0000
- -3.0000
- -2.0000
- -1.0000

#### zeroes =

3.0158

-0.4167

Dxdot =

Continuous-time transfer function.

poles =

-4.0000

-3.0000

-2.0000

-1.0000

zeroes =

Continuous-time transfer function.

- -4.0000
- -3.0000
- -2.0000
- -1.0000

#### zeroes =

4.3247

$$k =$$

-0.8333

#### Dthdot =

Continuous-time transfer function.

poles =

-4.0000

-3.0000

-2.0000

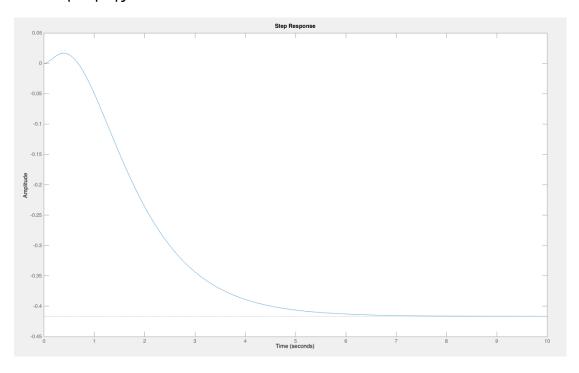
-1.0000

zeroes =

k =

# 4.4 Χρήση prefilter για επίτευξη μηδενικού σφάλματος

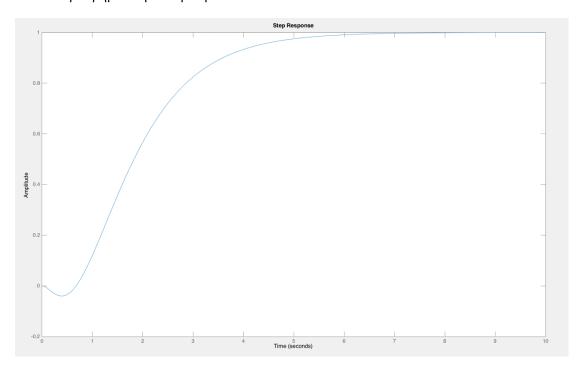
Η απόκριση της Dx:



Παρατηρούμε πως έχουμε μεγάλο σφάλμα. Θα χρησιμοποιήσουμε έναν προαντισταθμιστή για να έχουμε μηδενικό.

```
%παίρνουμε την Dx
33
34 -
       n1=n(1,:);
       Dx = tf(n1,d);
35 -
       %βρίσκουμε dcgain
36
       k = dcgain(Dx)
37 -
       %βρίσκομου πόσο πρέπει να γίνει η ανύψωση
38
39 -
       prelifter=1/k
       % το πολλαπλασιάζουμε με την συν. μεταφοράς
40
       Output=prelifter*Dx
41 -
42
       step(Output,t);
43 -
```

Η καινούρια βηματική απόκριση:



Μηδενικό σφάλμα!