

# ΠΟΛΥΤΕΧΝΕΙΟ ΚΡΗΤΗΣ TECHNICAL UNIVERSITY OF CRETE

## ΣΧΟΛΗ ΗΛΕΚΤΡΟΛΟΓΩΝ ΜΗΧΑΝΙΚΩΝ ΚΑΙ ΜΗΧΑΝΙΚΩΝ ΥΠΟΛΟΓΙΣΤΩΝ

Ηλεκτρονικά Ισχύος $3^{\eta} \, E 
ho \gamma lpha \sigma$ ία

Λογισμικό

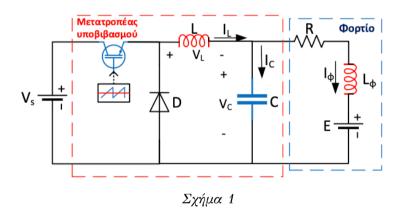
*MATLAB* 

Θωμάς Χατζής 2018030134 Χρήστος Παυλόπουλος 2018030139 Μάριος Σαλίνας 2018030049

Στο Σχήμα 1 απειχονίζεται μια διάταξη μετατροπέα υποβιβασμού συνεχούς ρεύματος που τροφοδοτεί R-L φορτίο με εσωτερική τάση Ε. Η λειτουργία του συστήματος χωρίζεται σε δύο φάσεις, ανάλογα με την κατάσταση του διαχόπτη.

Στην πρώτη φάση ο διακόπτης είναι κλειστός. Το χρονικό διάστημα που ο διακόπτης είναι κλειστός ορίζεται από το duty cycle. Η δίοδος είναι ανάστροφα πολωμένη, λόγω της αντίστροφης πολικότητας που έχει με την πηγή. Η πηγή κατά την Φ1 τροφοδοτεί το πηνίο, το πυκνωτή και το φορτίο. Στην δεύτερη φάση ο διακόπτης είναι ανοικτός. Κατά την Φ2, η δίοδος είναι ορθά πολωμένη, έτσι ώστε να αποφευχθεί η απότομη διακοπή του ρεύματος στο πηνίο και να υπάρχει συνεχές ρεύμα.

Παρακάτω περιγράφονται οι εξισώσεις κατά τις φάσεις λειτουργίας του κυκλώματος:



#### Για την Φάση 1:

• 
$$V_L(t) = V_S - V_C(t) = L \cdot \frac{dI_L(t)}{dt}$$

$$V_c(t) = R \cdot I_{\varphi}(t) + L_{\varphi} \cdot \frac{dI_{\varphi}(t)}{dt} + E$$

$$I_C(t) = C \cdot \frac{dV_C(t)}{dt}$$

Οι παραπάνω εξισώσεις μετατράπηκαν σε σύστημα πινάκων:

$$\frac{d}{dt} \begin{bmatrix} I_{L}(t) \\ I_{\Phi}(t) \\ V_{C}(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & -\frac{1}{L} \\ 0 & -\frac{R}{L_{\varphi}} & \frac{1}{L_{\varphi}} \\ \frac{1}{C} & -\frac{1}{C} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I_{L}(t) \\ I_{\Phi}(t) \\ V_{C}(t) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{L} & 0 \\ 0 & -\frac{1}{L_{\varphi}} \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{s} \\ E \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} I_L(t) \\ I_{\Phi}(t) \\ V_C(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I_L(t) \\ I_{\Phi}(t) \\ V_C(t) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_s \\ E \end{bmatrix}$$

Για την Φάση 2:

$$-V_c(t) = L \cdot \frac{dI_L(t)}{dt}$$

• 
$$V_c(t) = R \cdot I_{\varphi}(t) + L_{\varphi} \cdot \frac{dI_{\varphi}(t)}{dt} + E$$

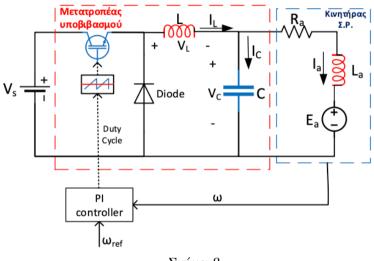
• 
$$I_C(t) = C \cdot \frac{dV_C(t)}{dt}$$

Οι παραπάνω εξισώσεις μετατράπηκαν σε σύστημα πινάκων:

$$\frac{d}{dt} \begin{bmatrix} I_L(t) \\ I_{\Phi}(t) \\ V_C(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & -\frac{1}{L} \\ 0 & -\frac{R}{L_{\varphi}} & \frac{1}{L_{\varphi}} \\ \frac{1}{C} & -\frac{1}{C} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I_L(t) \\ I_{\Phi}(t) \\ V_C(t) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & -\frac{1}{L_{\varphi}} \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_s \\ E \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} I_L(t) \\ I_{\Phi}(t) \\ V_C(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I_L(t) \\ I_{\Phi}(t) \\ V_C(t) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_s \\ E \end{bmatrix}$$

Στο  $2^{\rm o}$  σχήμα παρατηρείται ότι το χύκλωμα είναι ίδιο με αυτό του Σχήματος 1 με την διαφορά ότι πλέον η τάση  $E_{\rm a}$  είναι μεταβλητή και υπάρχει ένας PI ελεγκτής. Η τάση  $E_{\rm a}$  είναι μεταβλητή και εξαρτάται από την γωνιακή ταχύτητα ω του κινητήρα. Ο PI ελεγκτής ρυθμίζει το duty cycle του ηλεκτρονικού διακόπτη, ανάλογα με το σφάλμα που προκύπτει από την σύγκριση των στροφών του κινητήρα ω και των στροφών αναφοράς  $\omega_{\rm ref}$ , έτσι ώστε τελικά να διατηρούνται οι στροφές κατά το δυνατόν σταθερές. Έτσι, θα χρησιμοποιηθούν οι εξισώσεις για την ανάλυση και μοντελοποίηση του προηγούμενος ερωτήματος και κάποιες επιπλέον.



Σχήμα 2

Για την μοντελοποίηση του κινητήρα DC χρησιμοποιήθηκαν οι παρακάτω εξισώσεις που περιγράφουν την λειτουργία του:

• 
$$E_a(t) = k_e \cdot \omega(t)$$

$$T_e(t) = k_T \cdot I_a(t)$$

$$D(t) = K \cdot (\omega_{ref}(t) - \omega(t)) + K_1 \cdot \int (\omega_{ref}(t) - \omega(t)) \cdot dt$$

#### Όπου

- ω οι στροφές του κινητήρα
- Τ<sub>e</sub> η ηλεκτρική ροπή του κινητήρα
- Τι η ροπή του φορτίου
- Εα η αντιηλεκτρεγερτική δύναμη στο τύλιγμα του δρομέα
- Ra η αντίσταση του τυλίγματος οπλισμού
- La η αυτεπαγωγή του τυλίγματος οπλισμού
- Ι σταθερά αδράνειας
- kΤ η σταθερά ροπής του κινητήρα
- ke η σταθερά τάσης του κινητήρα
- D το duty cycle του διακόπτη

Τέλος, έγινε η μετατροπή του συστήματος εξισώσεων σε σύστημα διακριτού χρόνου με  $T_s=10^{-6}$ , με την χρήση της συνάρτησης c2d του Matlab.

Από το σύστημα της μορφής:

$$\frac{d}{dt}x = A_2x + B_2u$$

$$y = C_2 x + D_2 u$$

Μετατράπηκε σε:

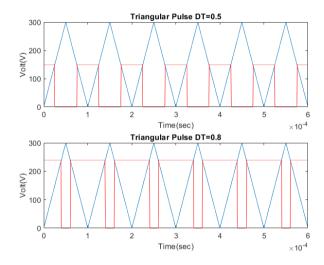
$$x(k+1) = A_{2,d}x(k) + B_{2,d}u(k)$$

$$y(k) = C_{2,d}x(k) + D_{2,d}u(k)$$

Από την εκφώνηση της άσκησης δίνονται τα παρακάτω δεδομένα για το Σχήμα 1:

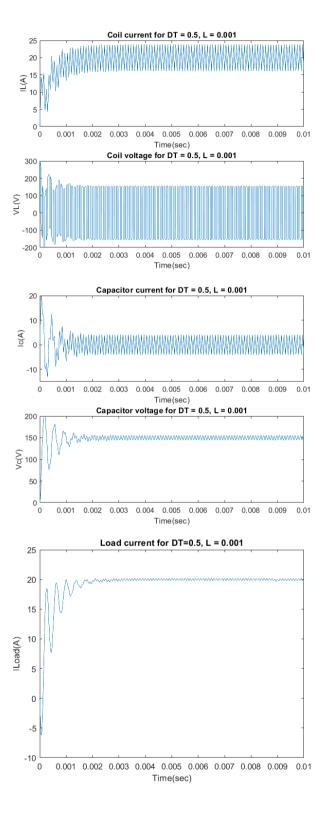
- V<sub>S</sub>=300V
- $L=10^{-3}H$
- $C=10^{-5}F$
- f=10kHz
- $\omega_{ref} = 80 \text{ rad/s}$

Για διαφορετικό Duty Cycle 0.5 και 0.8 αντίστοιχα παρατίθενται τα παρακάτω διαγράμματα με την παρουσία τριγωνικού παλμό:

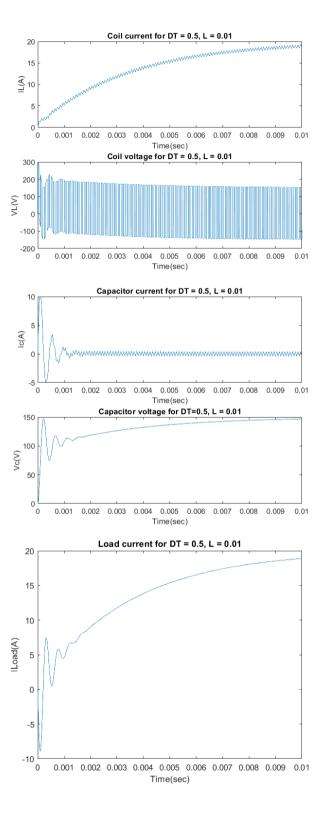


Στην συνέχεια σχεδιάστηκαν οι κυματομορφές των τάσεων και των ρευμάτων του κυκλώματος για τις παρακάτω 3 περιπτώσεις.

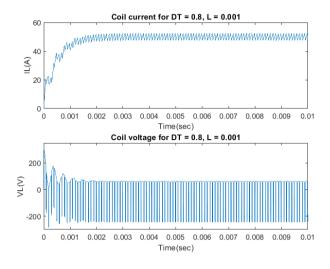
# $3.1 \; Duty \; Cycle = 0.5, L = 10^{-3} \, H$

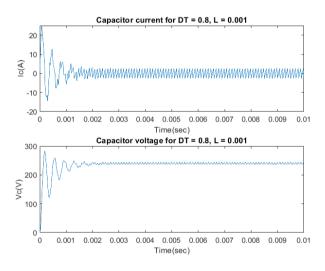


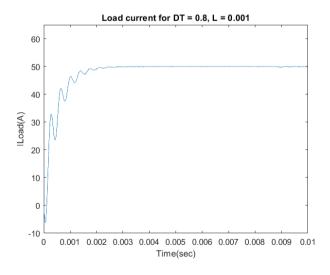
# 3.2 Duty Cycle = 0.5, $L = 10^{-2} H$



## $3.3 \ Duty \ Cycle = 0.8, L = 10^{-3} \ H$







#### 3.4 Σχολιασμός αποτελεσμάτων

Παρακάτω σχολιάζεται ο έλεγχος τριών περιπτώσεων διαφορετικών τιμών Duty Cycle και L για το κύκλωμα του 1<sup>ου</sup> Σχήματος. Διακρίνονται δύο περιπτώσεις για τον σχολιασμό τους. Η πρώτη περίπτωση συναντάται όταν το L είναι το ίδιο αλλά το Duty Cycle διαφορετικό. Παρατηρείται ότι για μικρές τιμές του Duty Cycle υπάρχει μικρό μέγιστο πλάτος, αλλά μεγάλο πλάτος ταλάντωσης στο ρεύμα του πηνίου. Στο ρεύμα του πυκνωτή είναι φανερό ότι για μικρό Duty Cycle το πλάτος ταλάντωσης είναι μεγάλο. Όσο για το φορτίο διαπιστώνεται ότι για το μεγαλύτερο Duty Cycle το ρεύμα είναι αυξημένο και το πλάτος ταλάντωσης μικρό. Η δεύτερη περίπτωση συναντάται για διαφορετικό L και ίδιο Duty Cycle. Παρατηρείται ότι για μικρές τιμές του L το σχήμα της τάσης του πηνίου έχει μεγαλύτερη καμπυλότητα. Τέλος, για το ρεύμα του πυκνωτή διαπιστώνεται μεγάλο πλάτος ταλάντωσης για μικρές τιμές του L, ενώ για την τάση του παρατηρείται γρηγορότερη σταθεροποίηση για την μικρή τιμή του L.

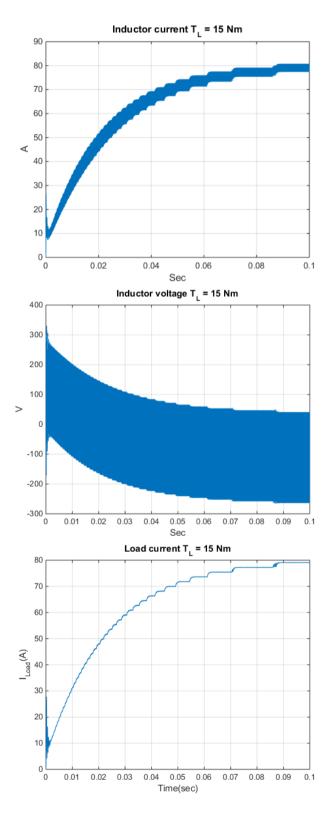
### Ερώτημα 4

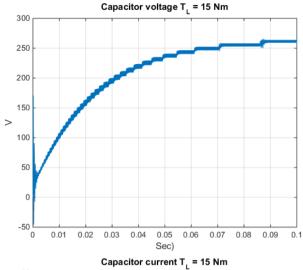
Από την εκφώνηση της άσκησης δίνονται τα παρακάτω δεδομένα για το Σχήμα 2.

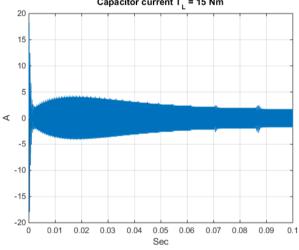
- V<sub>S</sub>=300V
- $L=10^{-3}H$
- $C=10^{-5}F$
- f=10kHz
- $\omega_{ref} = 80 \text{ rad/s}$

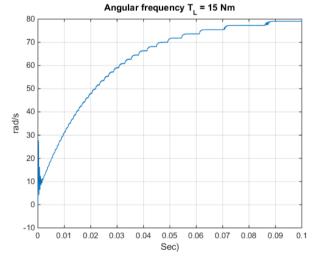
Στην συνέχεια σχεδιάστηκαν οι κυματομορφές των τάσεων, των ρευμάτων, των στροφών και της ηλεκτρικής ροπής του κυκλώματος για τις παρακάτω 2 περιπτώσεις.

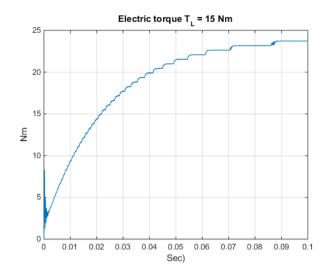
# 4.1 $T_L$ =15Nm, αρχικές στροφές κινητήρα ω=0 rad/s



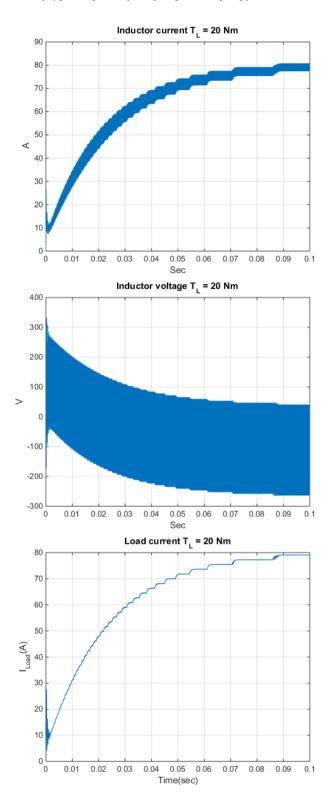


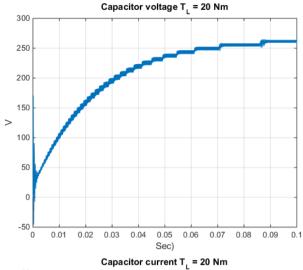


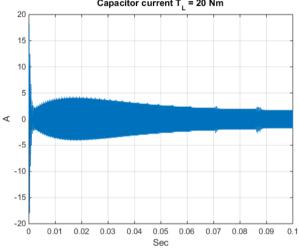


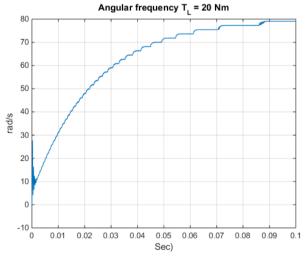


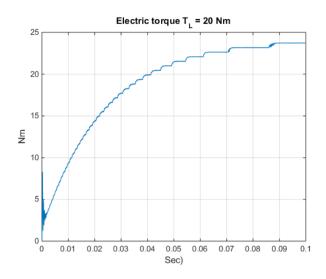
# 4.2 TL=20Nm, αρχικές στροφές κινητήρα ω=0 rad/s











#### 4.4 Σχολιασμός Αποτελεσμάτων

Παρακάτω σχολιάζεται ο έλεγχος δύο περιπτώσεων διαφορετικών τιμών ροπής φορτίου για το κύκλωμα του  $2^{\text{ou}}$  Σχήματος. Στην  $1^{\text{h}}$  περίπτωση η ροπή είναι ίση με 15 Nm και το σύστημα έχει σταθερές τιμές ρευμάτων και τάσεων στα στοιχεία του κυκλώματος στην μόνιμη του κατάσταση. Αυξάνοντας την ροπή στα 20 Nm στην  $2^{\text{h}}$  περίπτωση , παραμένουν σταθερές οι τιμές του κυκλώματος απλά είναι αυξημένες σε σύγκριση με το προηγούμενο ερώτημα έτσι ώστε να μπορέσει να ανταποκριθεί το σύστημα στο μεγαλύτερο φορτίο. Τέλος, πρέπει να σημειωθεί ότι αύξηση της ροπής του φορτίου έχει επίπτωση στις στροφές του κινητήρα, καθώς αυτές μειώνονται.

## Κώδιχας Matlab

#### Ερώτημα 3

```
close all;
clear all;
clc;
%% Square pulse generation
Fs = 10000;
T = 6*1/Fs;
t = 0:1/(100*Fs):T-1/(100*Fs);
pulse_tr = 150*sawtooth(2*pi*Fs*t,0.5)+150;
pulse 1 = 150 * ones(600,1);
pulse_2 = 240*ones(600,1);
for i = 1:1:600
    %DT=0.5
    if pulse_tr(i)>= pulse_1(i)
        Vdc_1(i) = 0;
        Vdc 1(i) = pulse 1(i);
    end
    %DT=0.8
    if pulse_tr(i)>= pulse_2(i)
        Vdc \overline{2}(i) = 0;
    else
        Vdc_2(i) = pulse_2(i);
    end
end
figure;
subplot(2,1,1);
plot(t,pulse_tr)
hold on;
plot(t,Vdc 1,'r')
title('Triangular Pulse DT=0.5');
xlabel('Time(sec)');
ylabel('Volt(V)');
subplot(2,1,2);
plot(t,pulse_tr)
hold on;
plot(t,Vdc 2,'r')
title('Triangular Pulse DT=0.8');
xlabel('Time(sec)');
ylabel('Volt(V)');
%% DT = 0.5, L = 0.001
%Parameters
                 %Resistance
R = 3;
L = 0.0005;
                 %Inductor
C = 10^{(-5)};
                 %Capacitor
L1 = 10^{(-3)};
                 %Inductor A
L2 = 10^{(-2)};
                 %Inductor B
L3 = 10^{(-3)};
                %Inductor C
%State space model
%Matrixes
A1=[0 \ 0 \ -1/L1 \ ; \ 0 \ -R/L \ 1/L \ ; \ 1/C \ -1/C \ 0 \ ];
```

```
B1=[1/L1 0 ; 0 -1/L ; 0 0];
A2=[0 \ 0 \ -1/L2 \ ; \ 0 \ -R/L \ 1/L \ ; \ 1/C \ -1/C \ 0 \ ];
B2=[1/L2 \ 0 \ ; \ 0 \ -1/L \ ; \ 0 \ 0];
A3=[0 \ 0 \ -1/L3 \ ; \ 0 \ -R/L \ 1/L \ ; \ 1/C \ -1/C \ 0 \ ];
B3=[1/L3 \ 0 \ ; \ 0 \ -1/L \ ; \ 0 \ 0];
%Matrix B for phase 2
B = [0 \ 0 \ ; \ 0 \ -1/L \ ; \ 0 \ 0];
%C and D stay the same
C=[1 0 0; 0 1 0; 0 0 1];
D=[0 \ 0 \ ; \ 0 \ 0 \ ; \ 0 \ 0];
%Phase 1 discrete system
sys1 1 = ss(A1,B1,C,D);
sys1 1 dis=c2d(sys1 1,10^(-6));
All_dis = sysl_l_dis.A;
B11_dis = sys1_1_dis.B;
C11 dis = sys1 1 dis.C;
D11 dis = sys1 1 dis.D;
%Phase 2 discrete system
sys1_2 = ss(A1,B,C,D);
sys1 2 dis=c2d(sys1 2,10^(-6));
A12 dis = sys1 2 dis.A;
B12 dis = sys1 2 dis.B;
C12 dis = sys1 2 dis.C;
D12 dis = sys1 2 dis.D;
%Initializing everything
V = 90*ones(10000,1);
Vs = 300 * ones (10000, 1);
Vd = -300 * ones (10000, 1);
Id = 0*ones(10000,1);
VL = 0*ones(10000,1);
Vc(1) = 0;
If(1)=0;
I1(1)=0;
t = 0;
%for-loop
for p = 1:1:10000
    if((mod(t,1/Fs)) \le 1/(Fs*2))
         %Phase 1 calculation
         Il(p+1) = A11_dis(1)*Il(p) + A11_dis(4)*If(p) + A11_dis(7)*Vc(p) +
B11 dis(1)*Vs(p) + B1\overline{1} dis(4)*V(p);
         If(p+1) = A11 \overline{dis(2)*I1(p)} + A11 dis(5)*If(p) + A11 dis(8)*Vc(p) +
B11 dis(2)*Vs(p) + B11 dis(5)*V(p);
         Vc(p+1) = A11_{dis}(3)*Il(p) + A11_{dis}(6)*If(p) + A11_{dis}(9)*Vc(p) +
B11_dis(3)*Vs(p) + B11_dis(6)*V(p);
         Vd(p+1) = -300;
         Id(p+1) = 0;
         VL(p+1) = Vs(p+1) - Vc(p+1);
         %Phase 2 calculation
         I1(p+1) = A12_{dis}(1)*I1(p) + A12_{dis}(4)*If(p) + A12_{dis}(7)*Vc(p) +
B12 dis(1)*Vs(p) + B1\overline{2} dis(4)*V(p);
         If(p+1) = A12 dis(2)*Il(p) + A12 dis(5)*If(p) + A12 dis(8)*Vc(p) +
B12 dis(2)*Vs(p) + B12 dis(5)*V(p);
         Vc(p+1) = A12 \overline{dis(3)} \times Il(p) + A12 \overline{dis(6)} \times If(p) + A12 \overline{dis(9)} \times Vc(p) +
B12_{dis(3)}*Vs(p) + B12_{dis(6)}*V(p);
         Vd(p+1) = 0;
         Id(p+1) = Il(p+1);
```

```
VL(p+1) = -Vc(p+1);
    end;
    t = t + 1/(100*Fs);
 end:
t = 0:1/(100*Fs):10000/(100*Fs);
%Displaying requested plots
figure;
subplot(2,1,1);
plot(t,Il);
title('Coil current for DT = 0.5, L = 0.001');
axis([0 0.01 0 25]);
xlabel('Time(sec)');
ylabel('IL(A)');
subplot(2,1,2);
plot(t,VL);
title('Coil voltage for DT = 0.5, L = 0.001');
axis([0 0.01 -200 300]);
xlabel('Time(sec)');
ylabel('VL(V)');
figure;
subplot(2,1,1);
plot(t,Il-If);
title('Capacitor current for DT = 0.5, L = 0.001');
axis([0 0.01 -15 20]);
xlabel('Time(sec)');
ylabel('Ic(A)');
subplot(2,1,2);
plot(t,Vc);
title('Capacitor voltage for DT = 0.5, L = 0.001');
axis([0 0.01 0 200]);
xlabel('Time(sec)');
ylabel('Vc(V)');
figure;
plot(t,If);
title('Load current for DT=0.5, L = 0.001');
axis([0 0.01 -10 25]);
xlabel('Time(sec)');
ylabel('ILoad(A)');
%% DT = 0.5, L = 0.01
%State space model
%Phase 1 discrete system
sys2 1 = ss(A2,B2,C,D);
sys2 1 dis=c2d(sys2 1,10^(-6));
A21_dis = sys2_1_dis.A;
B21_dis = sys2_1_dis.B;
C21_dis = sys2_1_dis.C;
D21_dis = sys2_1_dis.D;
%Phase 2 discrete system
sys2 2 = ss(A2,B,C,D);
sys2_2_dis=c2d(sys2_2,10^(-6));
A22 dis = sys2 2 dis.A;
B22 dis = sys2 2 dis.B;
C22_dis = sys2_2_dis.C;
D22_dis = sys2_2_dis.D;
%Initializing
V = 90*ones(20000,1);
```

```
Vs = 300*ones(20000,1);
Vd = -300*ones(20000,1);
Id = 0*ones(20000,1);
VL = 0*ones(20000,1);
Vc(1)=0;
If(1)=0;
I1(1)=0;
t = 0;
for p = 1:1:20000
          if((mod(t,1/Fs))<=1/(Fs*2))</pre>
                   %Phase 1 calculations
                   I1(p+1) = A21 dis(1)*I1(p) + A21 dis(4)*If(p) + A21 dis(7)*Vc(p) +
B21 dis(1)*Vs(p) + B21 dis(4)*V(p);
                   If(p+1) = A21_{dis}(2)*Il(p) + A21_{dis}(5)*If(p) + A21_{dis}(8)*Vc(p) +
B21_dis(2)*Vs(p) + B21_dis(5)*V(p);

Vc(p+1) = A21_dis(3)*I1(p)+ A21_dis(6)*If(p) + A21_dis(9)*Vc(p) +
B21_{dis(3)*Vs(p)} + B21_{dis(6)*V(p)};
                   Vd(p+1) = -300;
                   Id(p+1) = 0;
                   VL(p+1) = Vs(p+1) - Vc(p+1);
          else
                   %Phase 2 calculations
                   I1(p+1) = A22 dis(1)*I1(p) + A22 dis(4)*If(p) + A22 dis(7)*Vc(p) +
B22 dis(1)*Vs(p) + B22 dis(4)*V(p);
                   If(p+1) = A22_{dis}(2)*Il(p) + A22_{dis}(5)*If(p) + A22_{dis}(8)*Vc(p) +
B22 dis(2)*Vs(p) + B22 dis(5)*V(p);
                   Vc(p+1) = A22_{dis(3)*I1(p)+ A22_{dis(6)*If(p)+ A22_{dis(9)*Vc(p)+ A
B22 dis(3)*Vs(p) + B22 dis(6)*V(p);
                   Vd(p+1) = 0;
                   Id(p+1) = Il(p+1);
                   VL(p+1) = -Vc(p+1);
         end;
       t = t + 1/(100*Fs);
  end;
t = 0:1/(100*Fs):20000/(100*Fs);
%Displaying requested plots
figure;
subplot(2,1,1);
plot(t,Il);
title('Coil current for DT = 0.5, L = 0.01');
axis([0 0.01 0 20]);
xlabel('Time(sec)');
ylabel('IL(A)');
subplot(2,1,2);
plot(t,VL);
title('Coil voltage for DT = 0.5, L = 0.01');
axis([0 0.01 -200 300]);
xlabel('Time(sec)');
ylabel('VL(V)');
figure;
subplot(2,1,1);
plot(t,I1-If);
title('Capacitor current for DT = 0.5, L = 0.01');
axis([0 0.01 -5 10]);
xlabel('Time(sec)');
ylabel('Ic(A)');
subplot(2,1,2);
plot(t,Vc);
title('Capacitor voltage for DT=0.5, L = 0.01');
axis([0 0.01 0 150]);
xlabel('Time(sec)');
ylabel('Vc(V)');
```

```
figure;
plot(t,If);
title('Load current for DT = 0.5, L = 0.01');
axis([0 0.01 -10 20]);
xlabel('Time(sec)');
ylabel('ILoad(A)');
%% DT = 0.8, L = 0.001
%State space model
%Phase 1 discrete system
sys3 1 = ss(A3,B3,C,D);
sys3_1_dis=c2d(sys3_1,10^(-6));
A31_dis = sys3_1_dis.A;
B31 dis = sys3 1 dis.B;
C31_dis = sys3_1_dis.C;
D31 dis = sys3 1 dis.D;
%Phase 2 discrete system
sys3 2 = ss(A3,B,C,D);
sys3_2_dis=c2d(sys3_2,10^(-6));
A32 dis = sys3 2 dis.A;
B32_dis = sys3_2_dis.B;
C32 dis = sys3 2 dis.C;
D32_{dis} = sys3_2_{dis.D};
%Initializing
V = 90*ones(20000,1);
Vs = 300*ones(20000,1);
Vd = -300*ones(20000,1);
Id = 0*ones(20000,1);
VL = 0*ones(20000,1);
Vc(1)=0;
If(1)=0;
I1(1)=0;
t = 0;
for p = 1:1:20000
    if((mod(t,1/Fs)) \le (1/Fs)*0.8)
        %Phase 1 calculations
        I1(p+1) = A31_dis(1)*I1(p) + A31_dis(4)*If(p) + A31_dis(7)*Vc(p) +
B31_{dis}(1)*Vs(p) + B31_{dis}(4)*V(p);
        If(p+1) = A31 dis(2)*I1(p) + A31 dis(5)*If(p) + A31 dis(8)*Vc(p) +
B31_{dis(2)*Vs(p)} + B31_{dis(5)*V(p)};
        Vc(p+1) = A31 \overline{dis(3)*I1(p)} + A31 dis(6)*If(p) + A31 dis(9)*Vc(p) +
B31_dis(3)*Vs(p) + B31_dis(6)*V(p);
        Vd(p+1) = -300;
        Id(p+1) = 0;
        VL(p+1) = Vs(p+1) - Vc(p+1);
    else
        %Phase 2 calculations
        I1(p+1) = A32_{dis}(1)*I1(p) + A32_{dis}(4)*If(p) + A32_{dis}(7)*Vc(p) +
B32_dis(1)*Vs(p) + B32_dis(4)*V(p);
        If(p+1) = A32_{dis}(2)*I1(p) + A32_{dis}(5)*If(p) + A32_{dis}(8)*Vc(p) +
B32 dis(3) *Vs(p) + B3\overline{2} dis(6) *V(p);
        Vd(p+1) = 0;
        Id(p+1) = Il(p+1);
        VL(p+1) = -Vc(p+1);
    end;
   t = t + 1/(100*Fs);
 end;
```

```
t = 0:1/(100*Fs):20000/(100*Fs);
%Displaying requested plots
figure;
subplot(2,1,1);
plot(t,Il);
title('Coil current for DT = 0.8, L = 0.001');
axis([0 0.01 0 60]);
xlabel('Time(sec)');
ylabel('IL(A)');
subplot(2,1,2);
plot(t,VL);
title('Coil voltage for DT = 0.8, L = 0.001');
axis([0 0.01 -300 350]);
xlabel('Time(sec)');
ylabel('VL(V)');
figure;
subplot(2,1,1);
plot(t,Il-If);
title('Capacitor current for DT = 0.8, L = 0.001');
axis([0 0.01 -20 25]);
xlabel('Time(sec)');
ylabel('Ic(A)');
subplot(2,1,2);
plot(t,Vc);
title('Capacitor voltage for DT = 0.8, L = 0.001');
axis([0 0.01 0 300]);
xlabel('Time(sec)');
ylabel('Vc(V)');
figure;
plot(t,If);
title('Load current for DT = 0.8, L = 0.001');
axis([0 0.01 -10 65]);
xlabel('Time(sec)');
ylabel('ILoad(A)');
```

#### Υποερώτημα 4.1

```
%% 4.1
clear all;
close all;
clc;
Vs = 300;
                                % Source voltage
C = 0.00001;
                                % Capacitance
R = 3;
                                 % Resistance
L = 0.001;
                                % Induction
fs = 10000;
                                % Frequency
Ts = 1/fs;
                                 % Period
dt = 0.000001;
                                 % Step
n = 1000;
                                % Amount of periods
t = 0:dt:n*Ts-dt;
                                 % Time
Kp = 0.001;
Ki = 0.5;
```

```
%Motor parameters
              % Resistance
% Induction
% kgm^2
% Nm/A
Ra = 3;
La = 0.0005;
J = 0.005;
Kt = 0.3;
Ke = 0.3;
                    % v/rad/s
TL = 15;
                     % Torque
omega = 80;
                     % Reference value
pulse = (sawtooth(2*pi*fs*t,(1/2))+1)/2;
% Phase 1 state space
A1 = [0 \ 0 \ -1/L; \ 0 \ -Ra/La \ 1/La; \ 1/C \ -1/C \ 0];
B1 = [1/L \ 0; \ 0 \ -1/La; \ 0 \ 0];
C1 = eye(3);
D1 = zeros(3,2);
sys1 = ss(A1,B1,C1,D1);
sys dis1 = c2d(sys1,dt);
sysa = sys dis1.A;
sysb = sys dis1.B;
sysc = sys dis1.C;
sysd = sys dis1.D;
% Phase 2 state space
A2 = [0 \ 0 \ -1/L; \ 0 \ -Ra/La \ 1/La; \ 1/C \ -1/C \ 0];
B2 = [0 \ 0; \ 0 \ -1/La; \ 0 \ 0];
C2 = eye(3);
D2 = zeros(3,2);
sys2 = ss(A2,B2,C2,D2);
sys dis2 = c2d(sys2,dt);
sys2a = sys_dis2.A;
sys2b = sys dis2.B;
sys2c = sys dis2.C;
sys2d = sys_dis2.D;
% Motor state space
A motor = Kt/J;
B motor = -1/J;
C motor = Ke;
D motor = 0;
sysmotor = ss(A_motor,B_motor,C_motor,D_motor);
sys dismotor = c2d(sysmotor,dt);
motora = sys dismotor.A;
motorb = sys dismotor.B;
motorc = sys_dismotor.C;
motord = sys_dismotor.D;
% Controller state space
Ac = 0;
Bc = 1;
Cc = Ki;
Dc = Kp;
sysc = ss(Ac,Bc,Cc,Dc);
sysc dis = c2d(sysc,dt);
cona=sysc dis.A;
conb=sysc dis.B;
conc=sysc dis.C;
cond=sysc dis.D;
```

```
x1 = 0;
x2 = 0;
g = 100:
v = 0;
j = 1;
% Helping vector
IL = zeros(size(t));
VL = zeros(size(t));
Va = zeros(size(t));
Ia = zeros(size(t));
Vc = zeros(size(t));
Ic = zeros(size(t));
Te = zeros(size(t));
wm = zeros(size(t));
error = zeros(size(t));
x = zeros(size(t));
duty = zeros(size(n));
step_p = zeros(size(g));
for k=0:1:n-1
    if (j==1)
        % Generating pulse
        for i=1:g
            if(pulse(i)>= duty(j))
                step_p(i) = min(pulse);
                step_p(i) = max(pulse);
            end
        end
    else
        for i=1:q
            if(pulse(i)>= duty(j-1))
                step_p(i) = min(pulse);
            else
                step p(i) = max(pulse);
            end
        end
    end
    % Calculating current and voltages
    for u = 1:Ts/dt
        if(step_p(u) == max(step_p))
            % phase 1
            IL(u+1+v) = sysa(1,:)*[IL(u+v); Ia(u+v); Vc(u+v)] +
sysb(1,:)*[Vs; Va(u+v)];
            Ia(u+1+v) = sysa(2,:)*[IL(u+v); Ia(u+v); Vc(u+v)] +
sysb(2,:)*[Vs; Va(u+v)];
            Ic(u+v) = IL(u+v) - Ia(u+v);
            Vc(u+1+v) = sysa(3,:)*[IL(u+v); Ia(u+v); Vc(u+v)] +
sysb(3,:)*[Vs; Va(u+v)];
            VL(u+v) = Vs - Vc(u+v);
        else
            % phase 2
            IL(u+1+v) = sys2a(1,:)*[IL(u+v); Ia(u+v); Vc(u+v)] +
sys2b(1,:)*[Vs; Va(u+v)];
            Ia(u+1+v) = sys2a(2,:)*[IL(u+v); Ia(u+v); Vc(u+v)] +
sys2b(2,:)*[Vs; Va(u+v)];
            Ic(u+v) = IL(u+v) - Ia(u+v);
            Vc(u+1+v) = sys2a(3,:)*[IL(u+v); Ia(u+v); Vc(u+v)] +
sys2b(3,:)*[Vs; Va(u+v)];
            VL(u+v) = - Vc(u+v);
```

```
%omega computing
        Te(u+v) = Kt*Ia(u+v);
        wm(u+1+v) = motora*Ia(u+v) + motorb*TL;
        Va(u+1+v) = motorc*wm(u+1+v);
        % error computing
        error(u+v) = wm(u+v) - omega;
        x(u+1+v) = cona*x(u+v) + conb*error(u+v);
        if(u == g)
            x1 = x(u+v);
            x2 = error(u+v);
    end
    duty(j) = abs(conc*x1 + cond*x2);
    %incrementing constants
    v = v+g;
    j = j+1;
end
% Plots
figure;
plot(t,IL(1:end-1));
grid on;
xlabel('Sec');
ylabel('A');
title('Inductor current T L = 15 Nm');
figure;
plot(t,VL);
grid on;
xlabel('Sec');
ylabel('V');
title('Inductor voltage T_L = 15 Nm');
figure;
plot(t, Ia(1:end-1));
grid on;
xlabel('Time(sec)');
ylabel('I_{Load}(A)');
title('Load current T L = 15 Nm');
figure;
plot(t, Vc(1:end-1));
grid on;
xlabel('Sec)');
ylabel('V');
title('Capacitor voltage T_L = 15 Nm');
figure;
plot(t,Ic);
grid on;
xlabel('Sec');
ylabel('A');
title('Capacitor current T_L = 15 Nm');
figure;
plot(t,wm(1:end-1));
grid on;
xlabel('Sec)');
ylabel('rad/s');
title('Angular frequency T L = 15 Nm');
```

```
figure;
plot(t,Te);
grid on;
xlabel('Sec)');
ylabel('Nm');
title('Electric torque T L = 15 Nm');
Υποερώτημα 4.2
%% 4.2
clear all;
close all;
clc;
Vs = 300;
                                  % Source voltage
C = 0.00001;
                                  % Capacitance
R = 3;
                                  % Resistance
L = 0.001;
                                  % Induction
fs = 10000;
                                  % Frequency
Ts = 1/fs;
                                   % Period
dt = 0.000001;
                                 % Step
n = 1000;
                                  % Amount of periods
t = 0:dt:n*Ts-dt;
                                  % Time
Kp = 0.001;
Ki = 0.5;
%Motor parameters
                     % Resistance
Ra = 3;
                  % Resistance
% Induction
% kgm^2
La = 0.0005;
J = 0.005;
Kt = 0.3;
                    % Nm/A
Ke = 0.3;
                    % v/rad/s
% Torque
TL = 20;
omega = 80;
                     % Reference value
pulse = (sawtooth(2*pi*fs*t,(1/2))+1)/2;
% Phase 1 state space
A1 = [0 \ 0 \ -1/L; \ 0 \ -Ra/La \ 1/La; \ 1/C \ -1/C \ 0];
B1 = [1/L \ 0; \ 0 \ -1/La; \ 0 \ 0];
C1 = eye(3);
D1 = zeros(3,2);
sys1 = ss(A1,B1,C1,D1);
sys_dis1 = c2d(sys1,dt);
sysa = sys dis1.A;
sysb = sys_dis1.B;
sysc = sys_dis1.C;
sysd = sys_dis1.D;
% Phase 2 state space
A2 = [0 \ 0 \ -1/L; \ 0 \ -Ra/La \ 1/La; \ 1/C \ -1/C \ 0];
B2 = [0 \ 0; \ 0 \ -1/La; \ 0 \ 0];
C2 = eye(3);
D2 = zeros(3,2);
sys2 = ss(A2,B2,C2,D2);
sys dis2 = c2d(sys2,dt);
sys2a = sys dis2.A;
sys2b = sys dis2.B;
sys2c = sys_dis2.C;
```

```
sys2d = sys_dis2.D;
% Motor state space
A motor = Kt/J;
B motor = -1/J;
C motor = Ke;
\overline{D} motor = 0;
sysmotor = ss(A motor, B motor, C motor, D motor);
sys dismotor = c2d(sysmotor,dt);
motora = sys_dismotor.A;
motorb = sys_dismotor.B;
motorc = sys dismotor.C;
motord = sys_dismotor.D;
% Controller state space
Ac = 0;
Bc = 1;
Cc = Ki;
Dc = Kp;
sysc = ss(Ac,Bc,Cc,Dc);
sysc dis = c2d(sysc,dt);
cona=sysc_dis.A;
conb=sysc_dis.B;
conc=sysc dis.C;
cond=sysc dis.D;
x1 = 0;
x2 = 0;
g = 100;
v = 0;
j = 1;
% Helping vector
IL = zeros(size(t));
VL = zeros(size(t));
Va = zeros(size(t));
Ia = zeros(size(t));
Vc = zeros(size(t));
Ic = zeros(size(t));
Te = zeros(size(t));
wm = zeros(size(t));
error = zeros(size(t));
x = zeros(size(t));
duty = zeros(size(n));
step p = zeros(size(g));
for k=0:1:n-1
    if (j==1)
        % Generating pulse
        for i=1:g
            if(pulse(i)>= duty(j))
                step_p(i) = min(pulse);
            else
                 step_p(i) = max(pulse);
            end
        end
    else
        for i=1:g
            if(pulse(i)>= duty(j-1))
                step_p(i) = min(pulse);
            else
                step_p(i) = max(pulse);
```

```
end
    end
    % Calculating current and voltages
    for u = 1:Ts/dt
        if(step p(u) == max(step p))
            % phase 1
            IL(u+1+v) = sysa(1,:)*[IL(u+v); Ia(u+v); Vc(u+v)] +
sysb(1,:)*[Vs; Va(u+v)];
            Ia(u+1+v) = sysa(2,:)*[IL(u+v); Ia(u+v); Vc(u+v)] +
sysb(2,:)*[Vs; Va(u+v)];
            Ic(u+v) = IL(u+v) - Ia(u+v);
            Vc(u+1+v) = sysa(3,:)*[IL(u+v); Ia(u+v); Vc(u+v)] +
sysb(3,:)*[Vs; Va(u+v)];
            VL(u+v) = Vs - Vc(u+v);
        else
            % phase 2
            IL(u+1+v) = sys2a(1,:)*[IL(u+v); Ia(u+v); Vc(u+v)] +
sys2b(1,:)*[Vs; Va(u+v)];
            Ia(u+1+v) = sys2a(2,:)*[IL(u+v); Ia(u+v); Vc(u+v)] +
sys2b(2,:)*[Vs; Va(u+v)];
            Ic(u+v) = IL(u+v) - Ia(u+v);
            Vc(u+1+v) = sys2a(3,:)*[IL(u+v); Ia(u+v); Vc(u+v)] +
sys2b(3,:)*[Vs; Va(u+v)];
            VL(u+v) = - Vc(u+v);
        end
        %omega computing
        Te(u+v) = Kt*Ia(u+v);
        wm(u+1+v) = motora*Ia(u+v) + motorb*TL;
        Va(u+1+v) = motorc*wm(u+1+v);
        % error computing
        error(u+v) = wm(u+v) - omega;
        x(u+1+v) = cona*x(u+v) + conb*error(u+v);
        if(u == g)
            x1 = x(u+v);
            x2 = error(u+v);
        end
    end
    duty(j) = abs(conc*x1 + cond*x2);
    %incrementing constants
    v = v+g;
    j = j+1;
end
% Plots
figure;
plot(t, IL(1:end-1));
grid on;
xlabel('Sec');
ylabel('A');
title('Inductor current T L = 20 Nm');
figure;
plot(t,VL);
grid on;
xlabel('Sec');
ylabel('V');
title('Inductor voltage T L = 20 Nm');
```

```
figure;
plot(t, Ia(1:end-1));
grid on;
xlabel('Time(sec)');
ylabel('I_{Load}(A)');
title('Load current T L = 20 Nm');
figure;
plot(t, Vc(1:end-1));
grid on;
xlabel('Sec)');
ylabel('V');
title('Capacitor voltage T_L = 20 Nm');
figure;
plot(t,Ic);
grid on;
xlabel('Sec');
ylabel('A');
title('Capacitor current T L = 20 Nm');
figure;
plot(t,wm(1:end-1));
grid on;
xlabel('Sec)');
ylabel('rad/s');
title('Angular frequency T_L = 20 Nm');
figure;
plot(t,Te);
grid on;
xlabel('Sec)');
ylabel('Nm');
title('Electric torque T_L = 20 Nm');
```