МИНОБРНАУКИ РОССИИ САНКТ-ПЕТЕРБУРГСКИЙ ГОСУДАРСТВЕННЫЙ ЭЛЕКТРОТЕХНИЧЕСКИЙ УНИВЕРСИТЕТ «ЛЭТИ» ИМ. В.И. УЛЬЯНОВА (ЛЕНИНА) Кафедра КСУ

ОТЧЕТ

по лабораторной работе №4

по дисциплине «Математическое моделирование объектов и систем управления»

ТЕМА: РЕАЛИЗАЦИЯ АЛГОРИТМОВ УПРАВЛЕНИЯ В СРЕДЕ МАТLAB

Вариант 5

Студенты гр. 9492	Викторов А.Д. Керимов М.М.
Преподаватель	Шпекторов А.Г

Санкт-Петербург

Цель работы: изучить основные принципы формирования алгоритмов управления, освоить средства моделирования систем управления в среде MATLAB.

ЗАДАНИЕ

Объект управления – корабль, движение которого рассматривается в горизонтальной плоскости. Управление обеспечивается с помощью вертикального руля направления с учетом инерционности привода рулей. В качестве математической модели процесса стабилизации на заданном курсе рассматривается система обыкновенных линейных дифференциальных уравнений:

$$\begin{cases} \dot{\beta} = a_{11}\beta + a_{12}\omega + b_1\delta \\ \dot{\omega} = a_{21}\beta + a_{22}\omega + b_2\delta \\ \dot{\varphi} = \omega \\ \dot{\delta} = u \end{cases}$$

где β — угол дрейфа; ω_y — угловая скорость по рысканию; ϕ — угол рыскания; δ — угол отклонения руля; u — управляющий сигнал. Значения параметров: $a_{11} = -0.159, \, a_{12} = 0.267, \, b_1 = -0.0215, \, a_{21} = 0.103, \, a_{22} = -0.188, \, b_2 = -0.0213.$

Содержание работы:

- 1. Сформировать LTI-объект управления.
- 2. Сформировать регулятор в виде $u=k1\beta+k2\omega+k3\phi+k4\delta$.
- 3. Определить коэффициенты регулятора, обеспечивающие собственные частоты замкнутой системы $s_1 = -0.1, s_2 = -0.05, s_{3,4} = -0.025 \pm 0.08j$
- 4. Замкнуть систему синтезированным регулятором и проверить корни характеристического полинома.
- 5. Увеличить s_2 в 10 раз, получить новый регулятор и сравнить с предыдущим.

ХОД РАБОТЫ

1. Создадим LTI-объект. Для этого запустим код, представленный в листинге 1:

Листинг 1. Создание LTI-объекта

```
% object
         a12 0
Ao = [a11]
                     b1;
     a21 a22 0
                     b2;
          1
     0
               0
                     0;
          0
                     0];
Bo = [0;
       0;
       0;
       1];
Co = [ 1000];
       0 1 0 0;
       0 0 1 0;
       0001];
Do = [ 0;
       0;
       0;
       0];
sys_ob = ss(Ao, Bo, Co, Do);
```

Матрица В имеет размерность n на m, где n — число переменных состояния, а m — число входных управляющих воздействий. Матрица G имеет размерность n на l, где l — число возмущающих воздействий. результат выполнения кода программы представлен на рисунке 1:

```
sys ob =

    x1
    x2
    x3
    x4

    x1
    -0.159
    0.267
    0
    -0.0215

    x2
    0.103
    -0.188
    0
    -0.0213

    x3
    0
    1
    0
    0

    x4
    0
    0
    0
    0

            u1
     x1
             0
     x2
             0
     x3 0
     x4 1
            x1 x2 x3 x4
     y1 1 0 0 0
     y2 0 1 0 0
     y3 \quad 0 \quad 0 \quad 1 \quad 0
     y4 0 0 0 1
            u1
     y1
            0
     y2 0
     y3 0
```

Рисунок 1 – Создание модели исследуемой системы

Continuous-time state-space model.

2. Сформируем регулятор с коэффициентами, обеспечивающими обеспечивающие собственные частоты замкнутой системы $s_1 = -0.1, s_2 = -0.05, s_{3,4} = -0.025 \pm 0.08j$, и найдем полюса системы. Для этого задействуем код из листинга 2:

Листинг 2. Формирование регулятора и поиск полюсов системы

```
%% modal regulator 1
s1 = -0.1;
s2 = -0.05;
s3 = -0.25-0.08i;
s4 = -0.25+0.08i;
p = [s1 s2 s3 s4];
K = -place(get(sys_ob, 'A'), get(sys_ob, 'B'), p);
sys_reg = ss(K);
sys = lft(sys_ob,sys_reg, 1, 4);
C_sys = [0 0 1 0];
D_sys = 0;
```

Результат выполнения программы, представленной в листинге 2, показан на рисунке 2:

```
pole_sys_1 =

-0.2500 + 0.0800i
-0.2500 - 0.0800i
-0.1000 + 0.0000i
-0.0500 + 0.0000i
```

Рисунок 2 – Полюса замкнутой системы

Как видно из рисунка 2, полученная замкнутая система является устойчивой, так как все полюсы имеют отрицательную вещественную часть.

3. Увеличим параметр s_2 в 10 раз, сформируем новый регулятор и получим новые значения полюсов системы. Для этого задействуем код из листинга 3:

Листинг 2. Формирование регулятора и поиск полюсов системы при $s_2 = -0.5$

```
-K(3)];
set(sys, 'C', C_sys, 'D', D_sys, 'B', B_sys);
step(sys,'b')
grid on
legend('s_2 = -0.05','s_2 = -0.5')
pole_sys_2 = pole(sys)
```

Результат выполнения программы, представленной в листинге 3, показан на рисунке 3:

```
pole_sys_2 =

-0.5000 + 0.0000i
-0.1000 + 0.0000i
-0.2500 + 0.0800i
-0.2500 - 0.0800i
```

Рисунок 3 — Полюса замкнутой системы при $s_2 = -0.5$

На рисунке 4 представлены переходные процессы системы для обоих случаев.

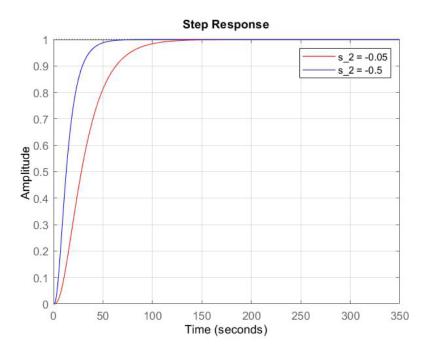


Рисунок 4 – Сравнительный график переходных процессов

ПРАКТИЧЕСКОЕ ЗАДАНИЕ

Дана система, которая описывается системой уравнений:

$$\begin{cases} \omega = a_{11}\omega + a_{12}\psi + b\delta, \\ \psi = \omega, \\ \delta = u \end{cases}$$

где $a_{11}=-0.1253, a_{12}=0.004637, b=-0.002198$. Вектор состояния имеет вид $x=\begin{bmatrix}\omega\\\psi\\\delta\end{bmatrix}$, вектор выхода $y=\psi$. Входное воздействие $u=k_1\omega+k_2(\psi_0-\psi_z)+k_3\delta$. При этом $\psi_z=\psi_0*\frac{\mathrm{bk}_2-a_{12}k_3}{\mathrm{bk}_2}$. Необходимо замкнуть систему регулятором и подать на вход воздействие $\psi_0=10^\circ$ и построить переходный процесс.

1. Создадим модель объекта управления и регулятора. Система, построенная в Simulink представлена на рисунке 5.

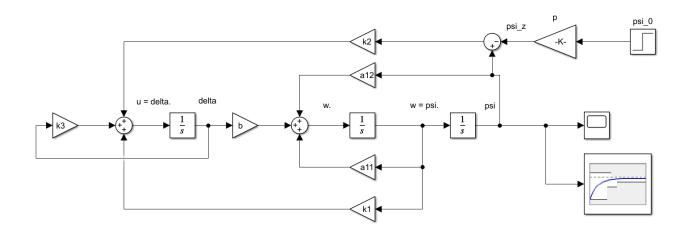


Рисунок 5 - Схема системы в Simulink

2. Запустим код программы, в котором происходит инициализация коэффициентов объекта управления, а также задание начальных значений коэффициентов регулятора. Код программы представлен в листинге 4:

```
clc, clear
a11 = -0.1253;
a12 = -0.004637;
b = -0.002198;
k1 = 10;
k2 = 1;
k3 = -0.2;
```

3. Зададим в блоке *Check Step Response Characteristics* коэффициенты регулятора k в качестве изменяемых коэффициентов и зададим ограничения для этих коэффициентов как показано на рисунке 6.

reate	Design Variables s	et: Design\	/ars			
	Variable	Value	Minimum	Maximum	Scale	
✓	k1	10	-Inf	100	1	_
~	k2	1	-Inf	100	1	
✓	k3	-0.2	-Inf	100	0.25	4
						Ū
Update model variables						

Рисунок 6 - ограничения переменных коэффициентов регулятора

4. Запустим оптимизацию и в качестве результата получим новые оптимизированные коэффициенты регулятора и график переходного процесса (рис. 7).

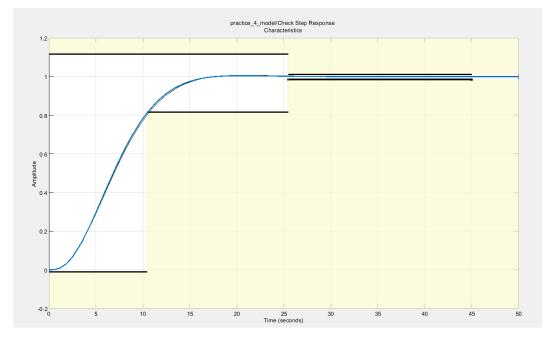


Рисунок 7 - График оптимизированного переходного процесса

Значения коэффициентов регулятора: $k_1 = 98.95$, $k_2 = 18.46$, $k_3 = -0.78$.

вывод

В результате выполненной лабораторной работы были изучены основные принципы формирования алгоритмов управления и освоены средства моделирования систем управления в среде MATLAB.

ПРИЛОЖЕНИЕ А. Полный исходный код программы

```
clc, clear, close all
a11 = -0.159;
a12 = 0.267;
a21 = 0.103;
a22 = -0.188;
b1 = -0.0215;
b2 = -0.0213;
%x = [beta;
%
        omega,
%
        phi
%
        delta];
% object
Ao = [a11]
                         b1;
            a12
                   0
      a21
            a22
                         b2;
                   0
      0
            1
                   0
                         0;
      0
                   0
                         0];
Bo = [0;
        0;
        0;
        1];
Co = [ 1 0 0 0;
        0 1 0 0;
        0 0 1 0;
        0 0 0 1];
Do = [0;
        0;
        0;
        0];
sys_ob = ss(Ao, Bo, Co, Do);
%% modal regulator 1
s1 = -0.1;
s2 = -0.05;
s3 = -0.25 - 0.08i;
s4 = -0.25 + 0.08i;
p = [s1 \ s2 \ s3 \ s4];
K = -place(get(sys_ob, 'A'), get(sys_ob, 'B'), p);
sys_reg = ss(K);
sys = lft(sys_ob,sys_reg, 1, 4);
C_{sys} = [0 \ 0 \ 1 \ 0];
D_sys = 0;
B_sys = [
           0;
           0;
           0;
           -K(3)];
set(sys, 'C', C_sys, 'D', D_sys, 'B', B_sys);
hold on
step(sys, 'r')
pole_sys_1 = pole(sys)
```