#### Министерство образования и науки Российской Федерации

ФЕДЕРАЛЬНОЕ ГОСУДАРСТВЕННОЕ АВТОНОМНОЕ ОБРАЗОВАТЕЛЬНОЕ УЧРЕЖДЕНИЕ ВЫСШЕГО ПРОФЕССИОНАЛЬНОГО ОБРАЗОВАНИЯ

#### САНКТ-ПЕТЕРБУРГСКИЙ УНИВЕРСИТЕТ ИНФОРМАЦИОННЫХ ТЕХНОЛОГИЙ, МЕХАНИКИ И ОПТИКИ

Кафедра Систем Управления и Информатики Группа <u>Р3340</u>

## Лабораторная работа №12 "Анализ линейных непрерывных систем с использованием прикладного пакета MATLAB CONTROL SYSTEM TOOLBOX"

Вариант - 5

Выполнил	(фамилия, и.о.)	(подпись)
	(4	
Проверил	(фамилия, и.о.)	(подпись)
"" 20г.	Санкт-Петербург,	20 <u></u> Γ.
Работа выполнена с оценкой		
Дата защиты "" 20	)г.	

**Цель работы.** Исследование динамических и частотных характеристик, анализ структурных свойств и устойчивости линейных непрерывных систем с помощью прикладного пакета Matlab Control System Toolbox

**Исходные данные:** Исходная модель разомкнутой системы представляется в форме вход-выход и описывается передаточной функцией вида:

$$W(s) = \frac{b_1 s + b_0}{s(a_2 s^2 + a_1 s + a_0)} \tag{1}$$

Выберем следующие коэффициенты:  $b_1=1, b_0=0, a_2=1, a_1=2, a_0=3$  В итоге передаточная функция примет вид:

$$W(s) = \frac{s}{s^3 + 2s^2 + 3s} \tag{2}$$

# 1 Анализ исходной разомкнутой системы

#### 1.1 Нули и полюса передаточной функции разомкнутой системы

Схема расположения нулей и полюсов представлена на рисунке 1.

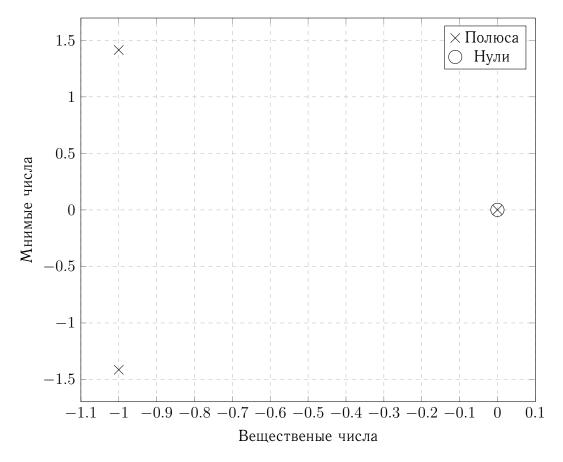


Рисунок 1 – Схема расположения нулей и полюсов на комплексной плоскости

Данная система находится на апериодической границе устойчивости, т.к один из полюсов(корень характеристического уравнения) равен 0, а остальные имеют отрицательную вещественную часть.

# 1.2 Получение графиков логарифмических амплитудночастотной и фазочастотной характеристик

Графики представлены на рисунке 2

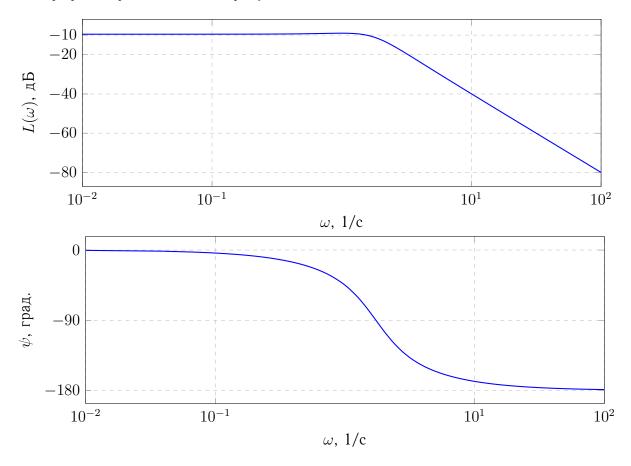


Рисунок 2 – ЛАЧХ и ЛФЧХ

Запас устойчивости по амплитуде, как и по фазе, бесконечный.

## 1.3 Построение амплитуднофазочастотной характеристики системы

График представлены на рисунке 3.

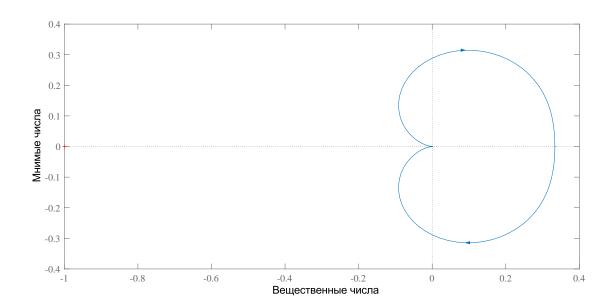


Рисунок 3 – Диаграмма Найквиста

По критерию Найквиста система устойчива, так как точка (-1,0j) не охватывается.

### 2 Анализ замкнутой системы

# 2.1 Анализ влияния коэффициентов обратной связи на устойчивость замкнутой системы и схема расположения нулей и полюсов системы

После охватывания системы (2) обратной связью с коэффициентом K получившаяся замкнутая система имеет передаточную функцию вида:

$$W(s) = \frac{s}{s^3 + 2s^2 + s(3+K)} \tag{3}$$

Анализируя эту функцию на устойчивость по критерию Гурвица можно сделать вывод, что данная система находится на апериодической границе устойчивости, т.к свободный член характеристического полинома тождественно равен нулю. А для того, чтобы система не выходила за границы устойчивости, требуется, чтобы  $K \ge -3$ 

Выберем K = -1. Тогда передаточная функция системы будет равна:

$$W(s) = \frac{s}{s^3 + 2s^2 + 2s} \tag{4}$$

Схема расположения нулей и полюсов представлена на рисунке 4.

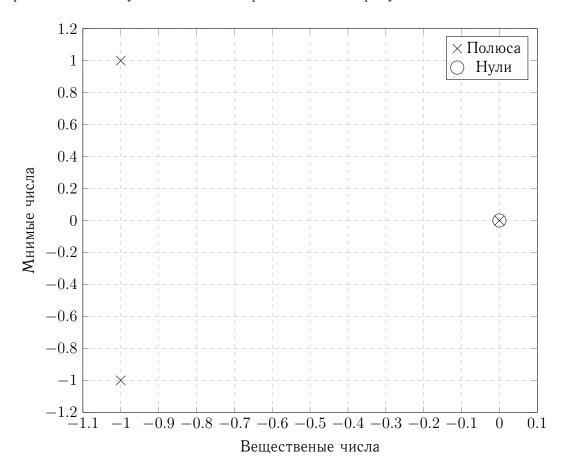


Рисунок 4 - Схема расположения нулей и полюсов на комплексной плоскости

Степень устойчивости системы  $\eta$  - абсолютное значение вещественной части ближайшего к мнимой оси корня. В данном случае  $\eta{=}0$ 

# 2.2 Получение графика переходной и весовой функций замкнутой системы

График переходной функции представлен на рисунке 5

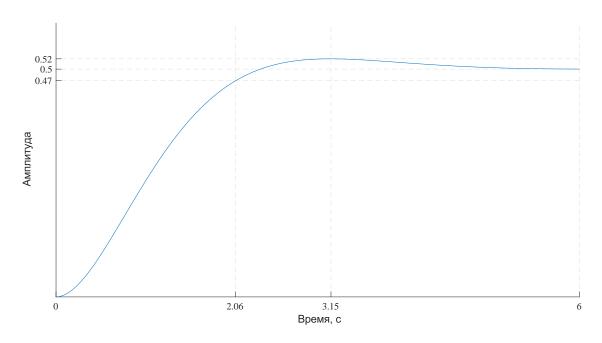


Рисунок 5 – Переходная функция

Перерегулирование  $\sigma=4\%$ , Время переходного процесса  $t_{\scriptscriptstyle \rm II}=2.06{\rm c}$ 

График весовой функции представлен на рисунке 5

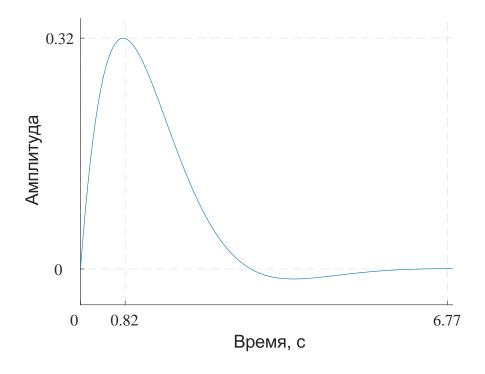


Рисунок 6 - Весовая функция

#### 2.3 Переход к представлению замкнутой системы в форме ВСВ

Дифференциальное уравнение, описывающее систему имеет вид:

$$\dot{g} = \ddot{y} + 2\ddot{y} + 2\dot{y} \tag{5}$$

Представим систему в матричной форме:

$$\begin{cases} \dot{X} = A \cdot X + B \cdot u \\ y = C \cdot X + D \cdot u \end{cases}$$
 (6)

Возьмем в качестве вектора состояния  $X = \begin{bmatrix} y \\ \dot{y} \\ \ddot{y} \end{bmatrix}$  а за вектор возмущающих воздействий

$$u = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \dot{g} \end{bmatrix}$$

Выходная величина  $y=y \ \Rightarrow \ C = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \ D = 0$  Матрицы A и B тогда равны:

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 0 & -2 & -2 \end{bmatrix} \tag{7}$$

$$B = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} \tag{8}$$

Оценим управляемость и наблюдаемость системы. Матрица управляемости:

$$K_{y} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & -2 \\ 1 & -2 & 2 \end{bmatrix} \tag{9}$$

Матрица наблюдаемости:

$$K_{\rm H} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \tag{10}$$

Так как  $rank(K_y)=3$  а  $rank(K_{\scriptscriptstyle \rm H})=1$  то система является только полностью управляемой.

#### Вывод

В данной работе с помощью пакета Matlab Control System Toolbox был проведен анализ разомкнутой и замкнутой систем. Были найдены полюса и нули характеристических уравнений для обеих систем и отображены на комплексную плоскость, по которым можно судь об устойчивости системы, также были получена диаграмма Найквиста, которая показывает устойчивость системы, и ЛАЧХ и ЛФЧХ, по которым можно определить устойчивость по фазе и амплитуде.

Для замкнутой системы были получены переходная и весовая функции и определены значения перерегулирования и времени переходного процесса. Также система была представлена в матричной форме, для который были найдены матрицы управляемости и наблюдаемости.