

ФАКУЛЬТЕТ

ИУК «Информатика и управление»

ИУКЗ «Системы автоматического управления» КАФЕДРА

ДОМАШНЯЯ РАБОТА № 1

«Частотные и временные характуристики инцепцых систем управления»

ДИСЦИПЛИНА: «Общая теория автоматического управления»

Выполнил: студент гр. ИУКЗ-51Б

Проверил:

22.11.23

Дата сдачи (защиты):

Результаты сдачи (защиты):

- Балльная оценка:

(Смирнов Ф.С.)

(Корнюшин.Ю.П.)

- OHEHRIE PAN

Следящая система.

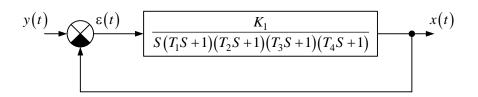


Рис 2. Структурная схема системы управления

G(s)- желаемое положение рабочего стола;

x(t) - действительное положение рабочего стола.

$$W_1(s) = \frac{K_1(s+a)}{(s+b)}$$
 - передаточная функция регулятора;

$$W_2(s) = \frac{1}{s(s+c)(s+d)}$$
 - передаточная функция усилителя мощности и

приводного двигателя с червячной передачей;

 $W_3(s) = K_2^-$ - передаточная функция датчика положения рабочего стола.

| № варианта | K1 | Т ₁ ,сек | $T_2, ce\kappa$ | T_3 , сек | T_4 ,сек |
|---------------|----|---------------------|-----------------|-------------|------------|
| 95 | 8 | 3 | 2 | 5 | 7 |

1. Определение передаточной функции замкнутой системы.

В прямой цепи этого контура располагается одно звено. Передаточная функция звена:

$$W_1(s) = \frac{K_1}{S(T_1S+1)(T_2S+1)(T_3S+1)(T_4S+1)}$$

Добавим отрицательную обратную связь:

$$W(s) = \frac{W_1(s)}{1 + W_1(s)}$$

Таким образом, передаточная функция замкнутой системы имеет вид:

$$W(s) = \frac{K_1}{S(T_1S+1)(T_2S+1)(T_3S+1)(T_4S+1)+K_1}$$

Подставляя численные значения параметров, получим ПФ в виде:

$$W(s) = \frac{8}{210s^5 + 247s^4 + 101s^3 + 17s^2 + s + 8}$$

Система является физически реализуемой, так как порядок полинома в знаменателе переходной функции меньше порядка полинома в числителе.

2. Записать передаточную функцию в виде дифференциального уравнения

По известной передаточной функции замкнутой системы получим дифференциальное уравнение этой системы.

$$210\frac{d^5x(t)}{dt^5} + 247\frac{d^4x(t)}{dt^4} + 101\frac{d^3x(t)}{dt^3} + 17\frac{d^2x(t)}{dt^2} + \frac{dx(t)}{dt} + 8x(t) = 8y(t)$$

3. Определение нулей и полюсов передаточной функции замкнутой системы.

Передаточная функция не имеет нулей Найдём корни уравнения: $A(s) = 210s^5 + 247s^4 + 101s^3 + 17s^2 + s + 8 = 0$ Корни последнего уравнения: $s_1 = -0.7853$ $s_2 = -0.4029 + 0.4679i$ $s_3 = -0.4029 - 0.4679i$ $s_4 = 0.2075 + 0.2901i$ $s_5 = 0.2075 - 0.2901i$

4. <u>Импульсная переходная характеристика замкнутой системы</u> k(t):

Из определения передаточной функции следует, что X(s) = W(s)Y(s). Пусть входной сигнал y(t) представляет собой единичный мгновенный импульс $\delta(t)$, изображение которого имеет вид Y(s) = 1.

Изображение выходного сигнала имеет вид:

$$X(s) = W(s)Y(s) = \frac{B(s)}{A(s)}Y(s) = \frac{B(s)}{A(s)} = W(s)$$
.

Найдём импульсную переходную функцию системы $w(t) = L^{-1}\{W(s)\}$. Если изображение W(s) является дробно-рациональной функцией

$$W(s) = \frac{b_m s^m + \dots + b_1 s + b_0}{a_n s^n + \dots + a_1 s + a_0} = \frac{B(s)}{(s - s_1)(s - s_2) \dots (s - s_n)}, \text{ TO}$$

нахождение оригинала w(t) можно осуществить по следующим формулам:

1. Корни простые, вещественные:

$$K(t) = \sum_{i=1}^{n} \frac{B(s_i)}{A'(s_i)} e^{s_i t}.$$
 (1)

2. Корни комплексно-сопряженные: $s_{1,2} = -\alpha \pm j\omega$

$$k(t) = 2\operatorname{Re}\left[\frac{B(s)}{A'(s)}e^{St}\right], \text{ если } s = \lambda_1, \text{ где } \lambda_1 = -\alpha + j\omega;$$
 (2)
 $e^{st} = e^{-\alpha t}e^{j\omega t} = e^{-\alpha t}(\cos \omega t + j\sin \omega t)$

Импульсная переходная функция системы будет равна $k(t) = \sum_{i=1}^{n} k_i(t)$, где n - число корней характеристического уравнения.

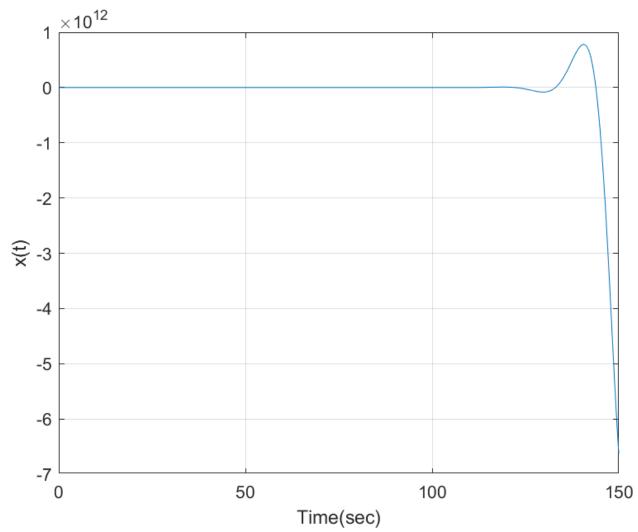


Рис. 3 График функции, построенный с использованием оператора impulse

5. Переходная функция замкнутой системы h(t).

Пусть входной сигнал x(t) представляет собой единичную ступенчатую функцию 1(t), тогда изображение единичного сигнала имеет вид $X(s) = \frac{1}{s}$. Изображение выходного сигнала имеет вид $Y(s) = W(s) \frac{1}{s} = H(s) = \frac{B(s)}{sA(s)}.$ Найдём переходную функцию системы $h(t) = L^{-1}\{H(s)\}$.

1. Корни простые, вещественные и один корень нулевой, т.е. $H(s) = \frac{B(s)}{sA(s)}$.

$$h(t) = \frac{B(0)}{A(0)} + \sum_{i=1}^{n} \frac{B(s_i)}{s_i A'(s_i)} e^{s_i t}.$$
 (3)

2. Корни комплексно-сопряженные и один нулевой:

$$h(t) = \frac{B(0)}{A(0)} + 2\operatorname{Re}\left[\frac{B(s)}{sA'(s)}e^{st}\right], \text{ если } s = \lambda_1, \text{ где } \lambda_1 = -\alpha + j\omega;$$

$$e^{st} = e^{-\alpha t}e^{j\omega t} = e^{-\alpha t}(\cos \omega t + j\sin \omega t).$$
(4)

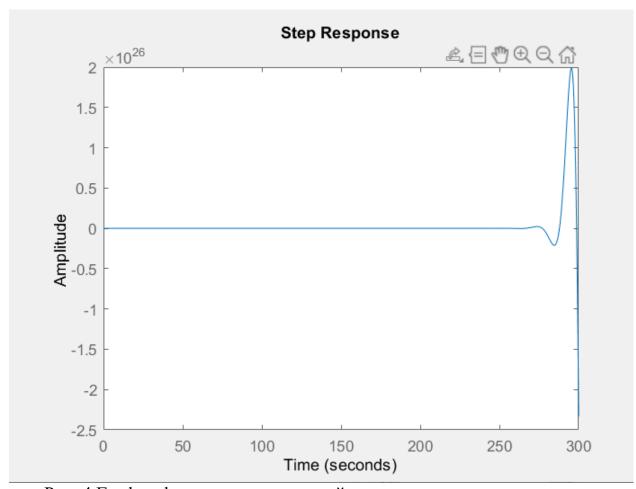


Рис. 4 График функции, построенный с использованием оператора step

6. Построение $P(\omega)$ и $Q(\omega)$.

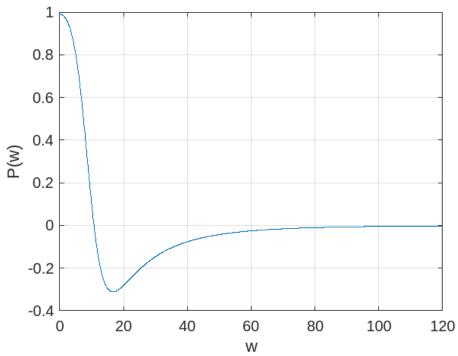


Рис. 5 График вещественной частотной характеристики, построенный с использованием оператора plot

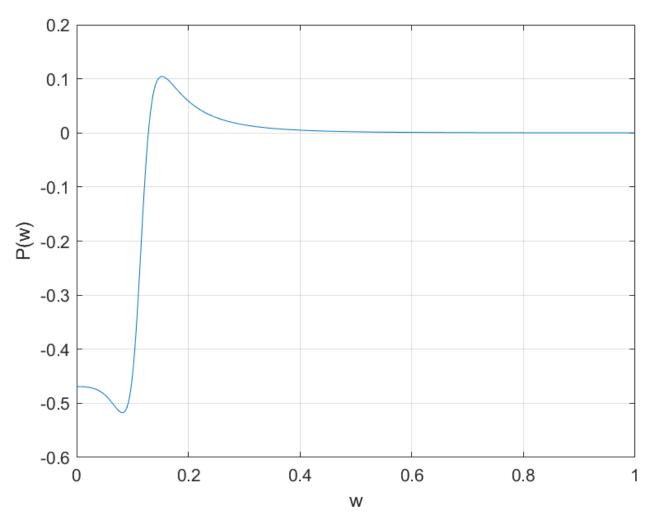


Рис. 6 График мнимой вещественной частотной характеристики, построенный с использованием оператора plot

7. Построение $W(j\omega)$.

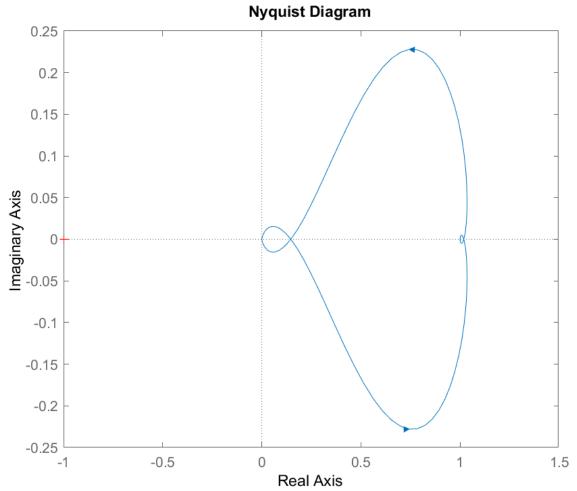
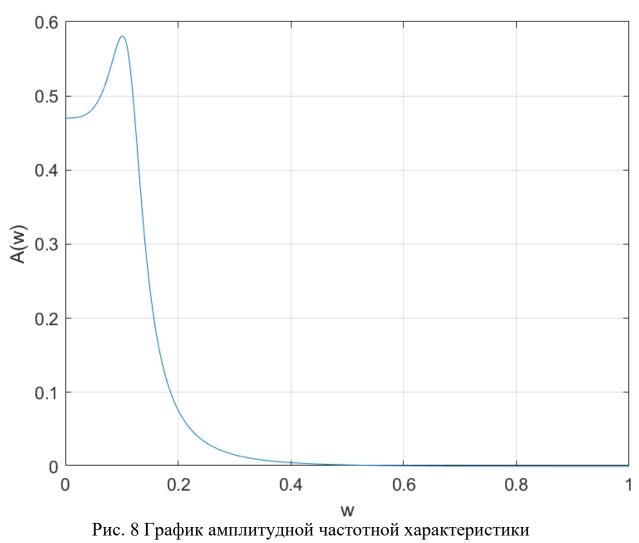


Рис. 7 График амплитудно-фазочастотной характеристики

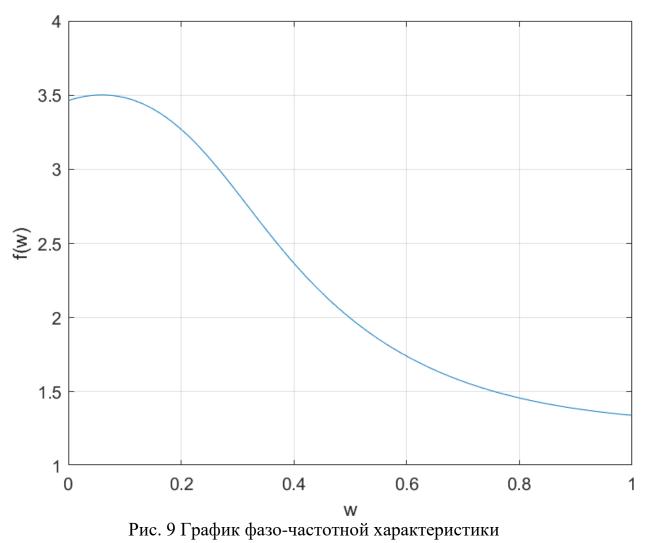
8. Построение амплитудной частотной характеристики

$$A(\omega) = |W(j\omega)| = \sqrt{P^2(\omega) + Q^2(\omega)}$$



9. Построение фазо-частотной характеристики

$$\varphi(\omega) = \operatorname{Arg} W(j\omega) = -\operatorname{arctg} 2\omega$$



10. Построение логарифмической амплитудной частотной характеристики $L(\omega)$

$$L(\omega) = \frac{L(\omega)}{20l} gA(\omega)$$

