# ФЕДЕРАЛЬНОЕ АГЕНТСТВО ПО ОБРАЗОВАНИЮ

# Государственное образовательное учреждение высшего профессионального образования

«Нижегородский государственный университет им. Н. И. Лобачевского

# УСТОЙЧИВОСТЬ ЛИНЕЙНЫХ ДИНАМИЧЕСКИХ СИСТЕМ

Контрольные задания для практических занятий по курсу «Теория управления». Часть 3.

#### ББК В181+Б161.61

Устойчивость линейных динамических систем. Контрольные задания для практических занятий по курсу Теория управления» Часть 3 для студентов специальности «Прикладная математика и информатика.-/Сост. Ю.И.Неймарк, Н.Я.Коган, Л.В.Коган, В.П.Савельев, Г.В.Белякова. – Н.Новгород: ННГУ, 2008. 29 с.

В третьей части сборника контрольных заданий по курсу «Теория управления» приведены краткие сведения, примеры и контрольные задачи по исследованию устойчивости линейных непрерывных и дискретных динамических звеньев.

Составители: Неймарк Ю.И.. Д,т,н.академик РАН, проф. Каф. ТУи ДМ;

Коган Н.Я., канд.физ.-мат.наук, доц. каф. ТУи ДМ; Коган Л.В.., канд.физ.-мат.наук, доц. каф. ТУи ДМ; Савельев В.Пю., канд.физ.-мат.наук, доц. каф. ТУи ДМ; Белякова Г.В.., канд.физ.-мат.наук, доц. каф. ТУи ДМ

Рецензент: Баркалов А.В., канд.физ.-мат.наук, доц.каф. МОЭВМ.

Нижегородский государственный университет 2008

#### ОБЩИЕ ПОЯСНЕНИЯ К ЗАНЯТИЯМ

Линейное динамическое звено является устойчивым, если его собственный выход стремится к нулю при неограниченном увеличении времени.

Для устойчивости непрерывного звена необходимо и достаточно, чтобы все полюса  $z_i$  его коэффициента передачи (нули характеристического полинома) располагались в плоскости комплексного переменного слева от мнимой оси, т.е. выполнены условия  $\operatorname{Re} z_i < 0$ .

Дискретное динамическое звено устойчиво, когда все полюса его коэффициента передачи (нули характеристического полинома) расположены в плоскости комплексного переменного внутри круга единичного радиуса, т.е. выполнены условия  $|z_i| < 1$ .

Пусть характеристический полином  $P(z,\lambda)$  зависит от параметров  $\lambda$  ( $\lambda$ -вектор), и  $\Lambda$ -пространство параметров. Тогда значения  $\lambda$ , при которых динамическое звено устойчиво, образуют в пространстве  $\Lambda$  область, называемую областью устойчивости.

# I. Занятие 1-2. Алгебраические критерии устойчивости.

Алгебраические критерии позволяют выразить условия устойчивости динамического звена через коэффициенты его характеристического полинома.

1.1.  $\lambda$  -преобразование, критерий Рауса-Гурвица.

Пусть  $P_n(z) = b_0 z^n + b_1 z^{n-1} + ... + b_{n-1} z + b_n$  - характеристический полином непрерывного динамического звена и  $S_n$ - число его нулей, расположенных слева от мнимой оси в плоскости комплексного переменно-

го (z). Полином однозначно определяется своими коэффициентами, которые запишем в виде таблицы

$$\begin{pmatrix} b_0 & 0 & b_2 & 0 & \dots \\ 0 & b_1 & 0 & b_3 & \dots \end{pmatrix}.$$

Подвергнем полином  $\lambda$ -преобразованию, состоящему в том, что нижняя строка таблицы умножается на  $\lambda = b_0/b_1$  и вычитается из верхней так, как показано стрелками. Опуская первый столбец, который, после преобразования состоит из нулей, получим таблицу:

$$\begin{pmatrix} 0 & b_2 - \lambda b_3 & 0 & b_4 - \lambda b_5 & 0 & \dots \\ b_1 & 0 & b_3 & 0 & b_5 & \dots \end{pmatrix},$$

соответствующую полиному  $P_{n-1}(z)$  степени n-1, у которого число нулей, лежащих слева от мнимой оси, обозначим  $S_{n-1}$ . Между  $S_n$  и  $S_{n-1}$  существует связь

$$S_n = \begin{cases} S_{n-1}, & ecnu & \lambda = b_0/b_1 < 0, \\ S_{n-1} + 1, & ecnu & \lambda = b_0/b_1 > 0. \end{cases}$$

Осуществляя  $\lambda$  - преобразование n раз, получим n значений  $\lambda$  . Число нулей полинома  $P_n(z)$ , имеющих отрицательную вещественную часть, равно числу положительных значений  $\lambda$  .

Для устойчивости звена необходимо и достаточно, чтобы все значения  $\lambda$  были положительными.

Условия устойчивости, полученные  $\lambda$ -преобразованиями, можно представить в детерминантной форме, называемой критерием Рауса-Гурвица.

Для того, чтобы все нули полинома  $P_n(z)$  имели отрицательные действительные части, необходимо и достаточно, чтобы при  $b_0>0\;$  все

главные миноры  $\Delta_1, \Delta_2, ..., \Delta_n$  определителя Гурвица  $\Delta_n$  были положительными

$$\Delta_n = \begin{vmatrix} b_1 & b_3 & b_5 & \dots 0 \\ b_0 & b_2 & b_4 & \dots 0 \\ 0 & b_1 & b_3 & \dots 0 \\ 0 & b_0 & b_2 & \dots 0 \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ 0 & 0 & 0 & \dots b_n \end{vmatrix}.$$

#### РЕШЕНИЕ ТИПОВЫХ ПРИМЕРОВ.

1. С помощью  $\lambda$ -преобразований найти условия устойчивости непрерывного динамического звена, имеющего характеристический полином  $P_3(z) = b_0 z^3 + b_1 z^2 + b_2 z + b_3$ .

Составим таблицу коэффициентов полинома  $P_3(z)$  и трижды последовательно применим  $\lambda$  -преобразование:

$$\begin{pmatrix}
b_0 & 0 & b_2 & 0 \\
0 & b_1 & 0 & b_3
\end{pmatrix}
\xrightarrow{\lambda_1 = \frac{b_0}{b_1}}
\begin{pmatrix}
0 & b_2 - \frac{b_0 b_3}{b_1} & 0 \\
b_1 & 0 & b_3
\end{pmatrix}
\xrightarrow{\lambda_2 = \frac{b_1^2}{b_1 b_2 - b_0 b_3}}
\begin{pmatrix}
b_2 - \frac{b_0 b_3}{b_1} & 0 \\
0 & b_3
\end{pmatrix}
\xrightarrow{\lambda_3 = \frac{b_2 b_1 - b_0 b_3}{b_1 b_3}}
\xrightarrow{\lambda_3 = \frac{b_2 b_1 - b_0 b_3}{b_1 b_3}}$$

Условия устойчивости  $\lambda_1>0, \lambda_2>0, \lambda_3>0$  выражаются через коэффициенты полинома следующим образом:

$$b_0 > 0$$
,  $b_1 > 0$ ,  $b_3 > 0$ ,  $b_2 \cdot b_1 - b_0 \cdot b_3 > 0$ .

2. Динамика линеаризованной модели одноосного гироскопического стабилизатора с линейным управлением может быть описана уравнениями:  $v = w - nu + m \, v$ , w = -u, v = w. Параметр n характе-

ризует вязкое трение в оси стабилизации, параметр m пропорционален коэффициенту усиления управляющей системы. Найти область устойчивости в плоскости параметров.

Применим преобразование Лапласа при нулевых начальных условиях и находим характеристическое уравнение системы.

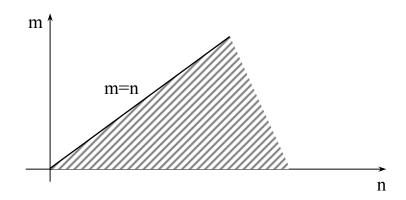
$$egin{array}{c|cccc} p+n & -1 & -m \\ 1 & p & 0 \\ 0 & -1 & p \end{array} = 0 \quad \text{или } p^3+np^2+p+m=0.$$

 $b_0=1, b_1=n, b_2=1, b_3=m.$  Коэффициент при старшей степени положителен. Составим определитель Гурвица и вычислим его главные миноры

$$\Delta_3 = \begin{vmatrix} n & m & 0 \\ 1 & 1 & 0 \\ 0 & n & m \end{vmatrix}, \quad \Delta_1 = n, \quad \Delta_2 = \begin{vmatrix} n & m \\ 1 & 1 \end{vmatrix}.$$

Условия устойчивости:  $\Delta_1>0,\ \Delta_2>0,\ \Delta_3>0$ , т.е. n>0,n-m>0, m>0.

В плоскости параметров n, m область устойчивости имеет вид:



#### КОНТРОЛЬНЫЕ ЗАДАНИЯ

Используя  $\lambda$ -преобразование, исследовать устойчивость динамических звеньев, характеристические уравнения которых приведены ниже:

1. 
$$4z^3 + 5z^2 + z + 8 = 0$$
.

2. 
$$8z^4 + 2z^3 + 3z^2 + 2z + 1 = 0$$
.

3. 
$$z^4 + 4z^3 + 3z^2 + 5z + 1 = 0$$
.

4. 
$$4z^5 + z^4 + 2z^3 + z^2 + 2z + 1 = 0$$
.

5. 
$$z^5 + 2z^4 + 4z^3 + 20z^2 + 6z + 4 = 0$$
.

6. 
$$z^6 + 3z^5 + 8z^4 + 11z^3 + 11z^2 + 6z + 1 = 0$$
.

С помощью критерия Рауса-Гурвица выделить области устойчивости в плоскости параметров au и au:

7. 
$$\tau z + \nu = 0$$
.

8. 
$$z^2 + \tau z + \nu = 0$$
.

9. 
$$z^3 + \tau z^2 + \nu z + 1 = 0$$
.

10. 
$$z^3 + \tau z^2 + z + v = 0$$
.

11. 
$$\tau z^3 - z^2 + vz - 1 = 0$$
.

12. 
$$z^4 + \tau z^3 + z^2 + \nu z + 1 = 0$$
.

13. Выяснить устойчивость системы прямого регулирования (рис.1).

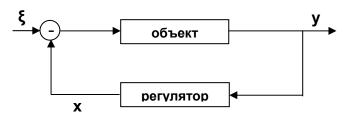


Рис.1

Уравнение, описывающее связь между входом и выходом объекта, имеет вид:  $T_0\dot{y}+y=\xi-k_0x$ . Регулятор описывается уравнением:  $T_1^2\ddot{x}+T_2\dot{x}+x=k_py$ . Числовые значения параметров:

$$K_0 = 7$$
,  $T_1^2 = 0.2 ce\kappa^2$ ,  $T_2 = 5 ce\kappa$ ,  $K_p = 25$ .

Изменится ли устойчивость системы, если

а) увеличить в два раза  $K_p$ - коэффициент усиления регулятора;

- б) уменьшить в два раза постоянную времени  $T_0$  объекта при новом  $K_p\,.$
- 14. Электромеханическая следящая система, структурная схема которой изображена на рис.2 описывается уравнениями:

Выяснить устойчивость системы для двух значений коэффициента усиления тахогенератора:

$$k_{me} = 2 \cdot 10^{-3} \, \text{g} \cdot \text{cek/pad}, \ k_{me} = 3 \cdot 10^{-3} \, \text{g} \cdot \text{cek/pad}.$$

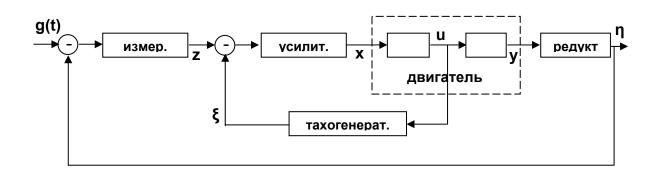


Рис.2

15. Выяснить устойчивость непрерывной динамической системы, структурная схема которой изображена на рис.3

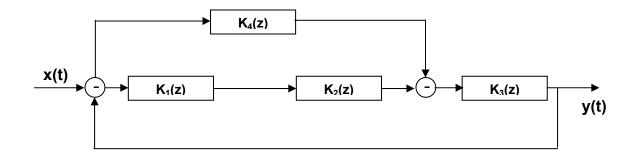


Рис.3

$$K_1(z) = \frac{200}{0.01z + 1}, \ K_2(z) = \frac{10}{0.2z + 1}, \ K_3(z) = \frac{3}{z}, \ K_4(z) = 0.1z.$$

16. Выяснить устойчивость непрерывной динамической системы, структурная схема которой изображена на рис.4

$$K_1(z) = \frac{2}{0,1z+1}$$
,  $K_2(z) = \frac{3}{z(0,1z+1)}$ ,  $a_1 = -3$ ,  $a_2 = -1$ .

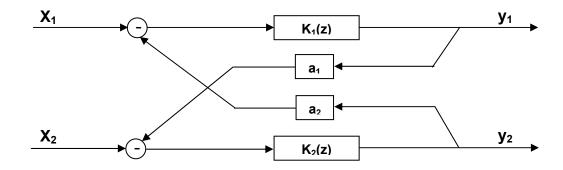


Рис.4

17. Малые собственные колебания одноосного гиростабилизатора (см. задачу 2 на стр.5) при учете инерционности управляющей системы могут быть описаны линеаризованными уравнениями вида:

 $\dot{u}=w-nu+\xi, \ \dot{w}=-u, \ \dot{v}=w, \ T\dot{\xi}+\xi=m\, {\rm V}, \ {\rm где} \ T$ -постоянная времени управляющей системы.

С помощью критерия Рауса-Гурвица найти условия устойчивости собственных колебаний гиростабилизатора. Выяснить как зависит область устойчивости в плоскости параметров n и m от параметра T.

#### 1.2. Критерий Шура.

Пусть  $P_n(z) = b_0 z^n + b_1 z^{n-1} + \ldots + b_{n-1} z + b_n$  - характеристический полином дискретного динамического звена и  $S_n$  - число его нулей внутри круга единичного радиуса. Составим таблицу из коэффициентов полинома  $P_n(z)$ .

$$\begin{pmatrix} b_0, b_1, b_2, \dots, b_n \\ b_n, b_{n-1}, b_{n-2}, \dots, b_0 \end{pmatrix}.$$

В верхней строке стоят коэффициенты полинома в порядке возрастания индекса, в нижней — записаны те же коэффициенты, но в обратном порядке. Подвергнем таблицу преобразованию, которое назовем w- переходом. Умножаем нижнюю строку на w и складываем ее с верхней. Значение w выбираем следующим образом:

$$w = \begin{cases} w^* = -\frac{b_0}{b_n}, & \text{если } |b_n| > |b_0|, \\ w^{**} = -\frac{b_n}{b_0}, & \text{если } |b_n| < |b_0|. \end{cases}$$

Полученные коэффициенты записываем в верхней строке, а зануляющийся первый или последний коэффициент отбрасываем. В нижней строке повторяем верхнюю, но в обратном порядке. Коэффициенты полученной таблицы определяют полином  $P_{n-1}(z)$  степени n-1, причем между  $S_n$  и  $S_{n-1}$  существует связь

$$S_n = \begin{cases} S_{n-1}, & \text{если } w = \mathbf{w}^*, \\ S_{n-1} + 1, & \text{если } w = \mathbf{w}^{**}. \end{cases}$$

Выполняя w-переходы n раз, получим последовательность значений w. Тогда  $S_n$  равно числу k значений  $w=w^{**}$  в этой последовательности. Для того, чтобы все нули полинома располагались внутри круга единичного радиуса, необходимо и достаточно, чтобы k=n.

#### РЕШЕНИЕ ТИПОВ ПРИМЕРОВ

1. Выяснить с помощью критерия Шура устойчивость дискретного дина-мического звена, имеющего характеристический полином

$$P_3(z) = 6z^3 + z^2 - z + 2.$$

Составим таблицу из коэффициентов полинома и трижды осуществим w-переходы

$$\begin{pmatrix} 6 & 1 & -1 & 2 \\ 2 & -1 & 1 & 6 \end{pmatrix} \xrightarrow{w^* = -\frac{1}{3}} \begin{pmatrix} 16/3 & 4/3 & -4/3 \\ -4/3 & 4/3 & 16/3 \end{pmatrix} \xrightarrow{w_2^* = \frac{1}{4}} \rightarrow \begin{pmatrix} 5 & 5/3 \\ 5/3 & 5 \end{pmatrix} \xrightarrow{w_3^* = \frac{1}{3}} \rightarrow$$

Согласно критерия Шура, все значения  $w=w^{**}$  и, следовательно, звено устойчиво.

2. Выяснить асимптотическое поведение решения разностного уравнения 2y(n+3) - y(n+2) - y(n+1) + y(n) = 0 при  $n \to \infty$ .

Применим z -преобразование при нулевых начальных условиях и найдем характеристический полином разностного уравнения

$$P_3(z) = 2z^3 - z^2 - z + 1.$$

С помощью критерия Шура определим расположение нулей  $P_3(z)$  относительно окружности единичного радиуса в плоскости комплексного переменного.

Запишем таблицу коэффициентов и применим трижды w-переходы:

$$\begin{pmatrix}
2 & -1 & -1 & +1 \\
2 & -1 & -1 & 2
\end{pmatrix}
\xrightarrow{w_1^{**} = -\frac{1}{2}}
\begin{pmatrix}
3/2 & -1/2 & -1/2 \\
-1/2 & -1/2 & 3/2
\end{pmatrix}
\xrightarrow{w_2^{**} = \frac{1}{3}}$$

$$\rightarrow \begin{pmatrix}
8/6 & -4/6 \\
-4/6 & 8/6
\end{pmatrix}
\xrightarrow{w_3^{*} = \frac{1}{2}}$$

Число значений w равных  $w^{**}$  равно степени полинома, т.е. K=3. Следовательно, нули характеристического полинома расположены внутри круга единичного радиуса и  $y(n) \to 0$  при  $n \to \infty$ .

#### КОНТРОЛЬНЫЕ ЗАДАНИЯ

В задачах 1-6 приведены характеристические уравнения дискретных динамических звеньев. Выяснить устойчивость звеньев.

1. 
$$z^2 + z + 0.5 = 0$$
.

2. 
$$z^3 + 2z^2 + 4z + 0.5 = 0$$
.

3. 
$$5z^3 + 2z^2 + 3z + 1 = 0$$
.

4. 
$$3z^2 - z + 1 = 0/$$

5. 
$$4z^4 + z^3 + 2z^2 - z + 1 = 0$$
.

6. 
$$2z^4 + 0.5z^3 + z^2 + 8z + 1 = 0.$$

В задачах 7-10 характеристические уравнения дискретных динамических звеньев зависят от параметров  $\tau$  и  $\nu$ . Найти условия устойчивости.

7. 
$$z^2 + z + \tau = 0$$
.

8. 
$$2z^2 + \tau z + 1 = 0$$
.

9. 
$$z^2 + \tau z + \nu = 0$$
.

$$10. z^3 + \tau z^2 + z + \nu = 0.$$

11. Для приведенных ниже разностных схем численного интегрирования дифференциальных уравнений вида  $\dot{y} = f(y,t)$  найти из условия устойчивости вычислительной процедуры ограничения на h-величину шага интегрирования, если f(y,t) = -3y + x(t).

# 1. Метод Эйлера (ломанных)

$$y_{n+1} = y_n + h \cdot f(y_n, t_n)$$
 - явный метод;

$$y_{n+1} = y_n + h \cdot f(y_{n+1}, t_{n+1})$$
- неявный метод.

## 2. Методы Рунге-Кутта

#### Второго порядка.

а). Метод Эйлера-Коши

$$y_{n+1} = y_n + \frac{h}{2}(k_1 + k_2), \quad k_1 = f(y_n, t_n), \quad k_2 = f(y_n + hk_1, t_{n+1})$$

б). Усовершенствованный метод ломанных

$$y_{n+1} = y_n + hk_2$$
,  $k_1 = f(y_n, t_n)$ ,  $k_2 = f(y_n + \frac{h}{2}k_1, t_n + \frac{h}{2})$ 

<u>Четвертого порядка</u>.

$$y_{n+1} = y_n + \frac{h}{6}(k_1 + 2k_2 + 2k_3 + k_4),$$

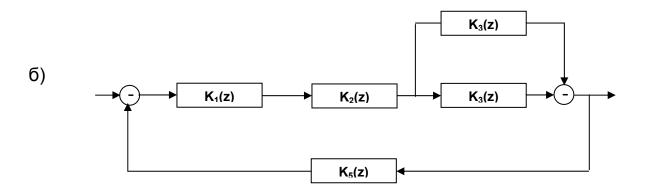
$$k_1 = f(y_n, t_n), k_2 = f(y_n + \frac{h}{2}k_1, t_n + \frac{h}{2}),$$

$$k_3 = f(y_n + \frac{h}{2}k_2, t_n + \frac{h}{2}), k_4 = f(y_n + hk_3, t_n + h).$$

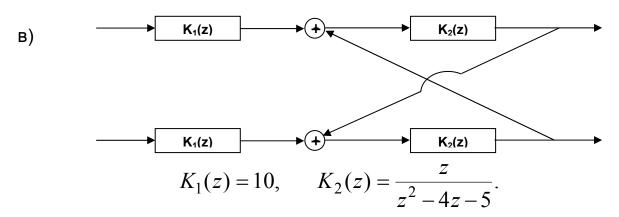
12. Выяснить устойчивость дискретных систем со следующими структурными схемами:

a) 
$$K_1(z)$$
  $K_2(z)$   $K_3(z)$ 

$$K_1(z) = \frac{z}{z - 0.5}; K_2(z) = \frac{0.1z}{z^2 + 0.4z + 0.2}; K_3(z) = \frac{10z}{z - 0.1}.$$

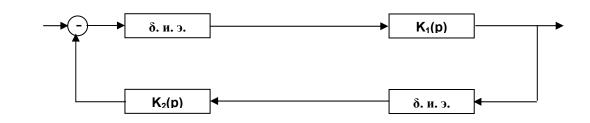


$$K_1 = 10, K_2(z) = \frac{0.17}{z - 1}, K_3(z) = \frac{z}{z - 0.1},$$
  
 $K_4(z) = \frac{z}{z - 0.2}, K_5(z) = \frac{z(z - 1)}{z^2 + 6z + 8}.$ 

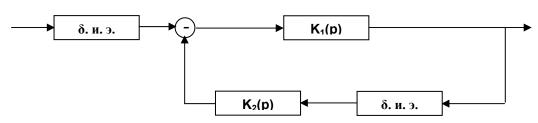


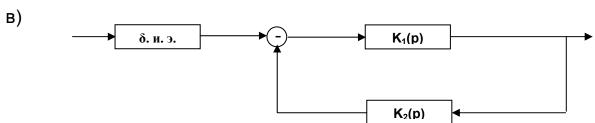
13. Выяснить устойчивость импульсных систем, заданных структурными схемами:

a)



б)





$$K_1(p) = \frac{15(p+4)}{p(p+8)}, K_2(p) = \frac{1}{p+4}.$$

Период следования импульсов  $T_{n} = \frac{1}{8}$ .

В задачах 14-17 выяснить асимптотическое поведение решений разностных уравнений при  $n \to \infty$ .

14. 
$$2y(n+3) - y(n) = 0$$
.

15. 
$$y(n+3)-3y(n+2)+2y(n+1)-5y(n)=0$$
.

16. 
$$2\Delta^3 y(n) + \Delta y(n) - y(n) = 0$$
.

17. 
$$\begin{cases} y(n+2) - 3y(n) - x(n) = 0 \\ 4x(n+1) + 5y(n) + x(n) = 0 \end{cases}$$

# II. ЗАНЯТИЯ 3-6. <u>Частотные критерии устойчивости.</u>

#### 2.1. Критерий Михайлова.

В характеристическом полиноме  $P_n(z) = b_0 z^n + b_1 z^{n-1} + x... + b_n$  непрерывного динамического звена полагаем  $z = i \omega$ . В плоскости комплексного переменного строим годограф Михайлова  $P_n(i \omega)$  при изменении  $\omega$  от  $\theta$  до  $\tau$ . Для того, чтобы звено было устойчивым, необходимо и достаточно, чтобы при возрастании  $\omega$  аргумент  $P(i \omega)$  менялся монотонно и его полное приращение равнялось  $n \frac{\pi}{2}$ , т.е.

$$\Delta \arg P_n(i\omega) = n\frac{\pi}{2}.$$

Для дискретного динамического звена имеет место аналогичный критерий, состоящий в следующем: в характеристическом полиноме  $P_n(z)$  полагаем  $z=e^{i\omega}$ , строим годограф  $P_n(e^{i\omega})$  при изменении  $\omega$  от 0 до  $\pi$  и определяем полное приращение  $\arg P_n(e^{i\omega})$ . Звено устойчи-  $0 \le \omega \le \pi$ 

во, если 
$$\Delta \arg P_n(e^{i\omega}) = n\pi$$
.  $0 \le \omega \le \pi$ 

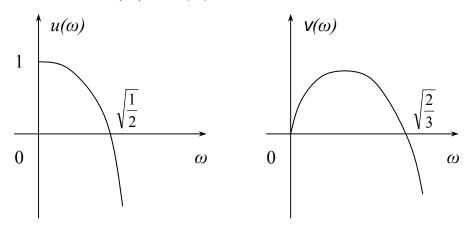
#### РЕШЕНИЕ ТИПОВОГО ПРИМЕРА

Выяснить устойчивость непрерывного динамического звена, имеющего коэффициент передачи  $K(z)=\frac{2z+1}{6z^3+2z^2+4z+1}.$ 

Характеристический полином звена  $P_3(z) = 6z^3 + 2z^2 + 4z + 1$ .

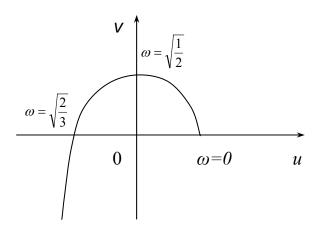
Подставим  $z=i\omega$  в характеристический полином и построим в плоскости комплексного переменного годограф Михайлова при изменении от $\omega$  до  $\infty$ :  $P_3(i\omega)=-i6\omega^3-2\omega^2+i4\omega+1$ . Выделим действительную и мнимую части:  $P_3(i\omega)=u(\omega)+i\,\mathrm{v}(\omega)$   $u(\omega)=-2\omega^2+1$ ,  $v(\omega)=-6\omega^3+4\omega$ .

Графики  $u(\omega)$  и  $v(\omega)$  имеют вид:



Строим годограф Михайлова. Аргумент  $P_3(i\omega)$  изменяется монотонно и

 $\Delta \arg P_3(i\omega) = 3 \frac{\pi}{2}$  . Динамическое звено устойчиво.



#### КОНТРОЛЬНЫЕ ЗАДАНИЯ

В задачах 1-6 приведены характеристические уравнения непрерывных динамических звеньев. Выяснить устойчивость звеньев.

1. 
$$3z^3 + 8z^2 + z + 2 = 0$$
.

2. 
$$z^4 + 5z^3 + 12z^2 + 8z + 8 = 0$$
.

3. 
$$z^4 + 3z^3 + 15z^2 + 20z + 1 = 0$$
.

4. 
$$z^5 + 6z^4 + 17z^3 + 20z^2 + 16z + 6 = 0$$
.

5. 
$$0.04z^5 + 0.48z^4 + 1.84z^3 + 52.4z^2 + 101z + 50 = 0.$$

- 6. Для системы прямого регулирования (задача 13 п.1.1) определить  $K_p$  значение коэффициента усиления регулятора, при котором система находится на границе устойчивости.
- 7. Коэффициент передачи разомкнутой системы автоматического управления имеет вид:  $K(z)=\frac{k}{(T_1^2z^2+2\xi T_1z+1)(T_2z+1)(T_3z+1)},$

$$T_1 = 0.1 \ cek$$
 ,  $T_2 = 0.5 \ cek$ ,  $T_3 = 0.4 \ cek$ ,  $\xi = 0.01$ .

Определить значение k-коэффициента усиления разомкнутой системы, при котором замкнутая система находится на границе устойчивости.

8. Структурная схема системы автоматического управления приведена на рис.5

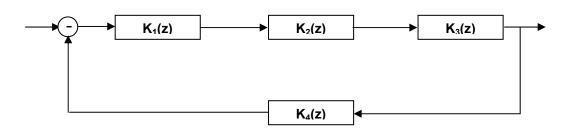


Рис.5

$$K_1(z) = k_1(T_1z+1), \ K_2(z) = \frac{k_2}{T_2z+1}, \ K_3(z) = \frac{k_3}{T_3^2z^2+1}, \ K_4(z) = k_4.$$

Общий коэффициент усиления разомкнутой системы равен

$$k = k_1 \cdot k_2 \cdot k_3 \cdot k_4$$

постоянные времени  $T_2=0,2\;cek.,\;T_3=0,8\;cek.$  Найти величину постоянной времени  $T_1$  корректирующего устройства, при которой система находится на границе устойчивости.

В задачах 9-12 приведены характеристические уравнения дискретных звеньев. Выяснить устойчивость звеньев.

9. 
$$z^2 + 3z + 1 = 0$$
.

10. 
$$2z^2 - z + 1, 2 = 0.$$

11. 
$$z^3 - 0.1z^2 - 0.01z = 0.$$

**12**. 
$$z^3 + 2,1z^2 + 0,2z = 0$$
.

# 2.2.Критерий Найквиста

Для устойчивости замкнутой непрерывной динамической системы, структурная схема которой показана на рис.6, необходимо и достаточно, чтобы приращение аргумента функции  $F(\omega)=1+K(i\omega)$  при изменении  $\omega$  от 0 до  $\infty$  равнялось  $k\pi$ , где k- число полюсов коэффициента передачи разомкнутой системы, которые в плоскости комплексного пе-

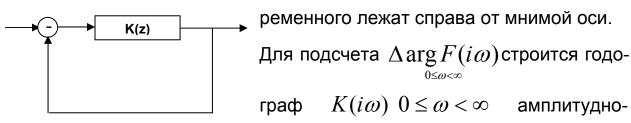


Рис.6

фазовой частотной характеристики разомкнутой системы и определяется полное изменение угла поворота вектора, один конец которого расположен в точке -1+i0, а другой – пробегает по годографу  $K(i\omega)$  в направлении изменения  $\omega$  от 0 до  $\infty$ .

#### РЕШЕНИЕ ТИПОВОГО ПРИМЕРА

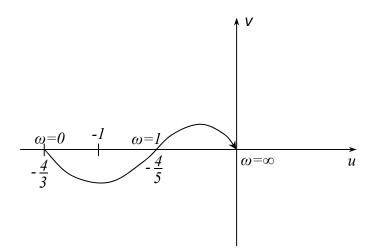
Коэффициент передачи разомкнутой непрерывной системы имеет

8

вид: 
$$K(z) = \frac{8}{(z-1)(z+3)(z+2)}$$
. Выяснить устойчивость замкнутой

Разомкнутая система неустойчива и ее характеристический полином имеет один нуль справа от мнимой оси, т.е. k=1. Строим годограф амплитудно-фазовой частотной характеристики разомкнутой системы:

$$K(i\omega) = \frac{8}{(i\omega - 1)(i\omega + 3)(i\omega + 2)} = -8\frac{(4\omega^2 + 6) + i(-\omega^3 + \omega)}{(4\omega^2 + 6)^2 + (-\omega^3 + \omega)^2}$$



Полное изменение угла вектора, соединяющего точку -1+i0 с годографом кривой  $K(i\omega)$ , при изменении  $\omega$  от 0 до равно  $+\pi$ . Следовательно, замкнутая система устойчива.

# КОНТРОЛЬНЫЕ ЗАДАНИЯ

В задачах 1-8 приведены коэффициенты передачи разомкнутых непрерывных систем автоматического регулирования. Выяснить устойчивость замкнутых систем, используя критерий Найквиста.

1. 
$$K(z) = \frac{1}{Tz+1}$$
.

системы.

2. 
$$K(z) = \frac{1}{T^2 z^2 + 2\xi T z + 1}, \ \xi > 0.$$

3. 
$$K(z) = \frac{1}{z(Tz+1)}$$
.

4. 
$$K(z) = \frac{1}{z^2(Tz+1)}$$
.

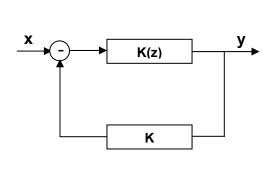
5. 
$$K(z) = \frac{1}{z(T^2z^2 + 2\xi Tz + 1)}$$
,  $T = 0.1$ ;  $\xi = 0.02$ .

6. 
$$K(z) = \frac{10}{(0.1z+1)(0.3z+1)}$$
.

7. 
$$K(z) = \frac{2}{Tz - 1}$$
.

8. 
$$K(z) = \frac{0.5}{(T_1 z + 1)(T_2 z - 1)}$$
.

9. Неустойчивое звено охвачено отрицательной обратной связью (рис.7). Найти значения K -коэффициента усиления обратной связи, при которых замкнутая система устойчива.



a) 
$$K(z) = \frac{1}{Tz-1}$$
;

$$K(z) = \frac{1}{(T_1z+1)(T_2z-1)},$$
  $T_2 > T_1.$ 

Рис.7

10. Используя принцип аргумента Коши получить аналог критерия Найквиста для дискретного динамического звена.

# **2.3**. *D* -разбиение

Пусть  $P_n(z,\lambda_1,\lambda_2,...,\lambda_m)$ - полином от z, зависящий от параметров  $\lambda_1,\lambda_2,...,\lambda_m$ , и пусть в плоскости комплексного переменного z задана некоторая область G, ограниченная кривой  $\Gamma$ . Пространство параметров  $\Lambda$  может быть разделено на области D(S), в каждой из которых полином  $P_n$  имеет S нулей внутри G  $(0 \le S \le n)$ . Подобное разбиение называется D-разбиением пространства параметров  $\Lambda$  относительно области G. При исследовании вопросов устойчивости и качества систем автоматического управления наибольший интерес представляет нахождение областей D(n), т.е. областей устойчивости и их подобластей, соответствующих некоторому заданному расположению нулей характеристического полинома.

# 1. D -разбиение по одному параметру

Построить D-разбиение полинома  $P_n(z,\lambda)$  линейно зависящего от одного комплексного параметра  $\lambda=\lambda_1+i\lambda_2$ , т.е.  $P_n(z,\lambda)=\mathrm{A}(z)+\lambda B(z)$ . Область G ограничена кривой  $\Gamma$ :  $z=z(\omega)$ ;  $\alpha\leq\omega\leq\beta$ . Когда точка  $z(\omega)$  при изменении  $\omega$  от  $\alpha$  до  $\beta$  пробегает кривую  $\Gamma$ , область G остается слева.

Подставляя  $z=z(\omega)$  в характеристическое уравнение, разрешенное относительно  $\lambda$ , получим уравнение границы D-разбиения  $\lambda=-rac{\mathrm{A}(z(\omega))}{\mathrm{B}(z(\omega))}$ , где  $\alpha\leq\omega\leq\beta$  , или в параметрической форме:

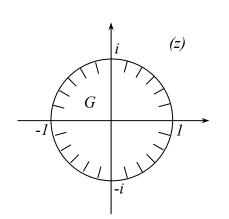
$$\lambda_1 = -\operatorname{Re} \frac{\operatorname{A}(z(\omega))}{\operatorname{B}(z(\omega))}, \quad \lambda_2 = -\operatorname{Im} \frac{\operatorname{A}(z(\omega))}{\operatorname{B}(z(\omega))} \quad \alpha \leq \omega \leq \beta.$$

Граница разбивает комплексную плоскость параметра  $\lambda$  на области D(S). Для определения числа S наносим на границу штриховку так,

чтобы при движении вдоль границы в направлении увеличения  $\omega$  заштрихованная сторона находилась слева. Переход через границу с заштрихованной стороны на незаштрихованную приводит к потере одного корня в области G,т.е. происходит переход из области D(S) в область D(S-1). Тогда для определения числа S достаточно найти его для любой точки комплексной плоскости  $\lambda$ , а затем, непрерывно обходя все области D(S) и учитывая направление штриховки, установить значения S для всех областей D-разбиения. Если же интерес представляет только область устойчивости D(n), можно обойтись без вычисления корней полинома. Для этого выбираются области, имеющие наибольшее S (подозрительные на области устойчивости), и для любой точки из этих областей проверяется выполнение условий любого из критериев устойчивости.

#### РЕШЕНИЕ ТИПОВОГО ПРИМЕРА

Построить D -разбиение полинома  $P(z,\lambda) = \lambda(2z^3 + z^2) + 2z + 1$  по параметру  $\lambda$  относительно круга единичного радиуса. Уравнение

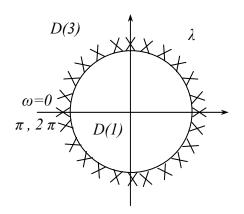


границы 
$$\Gamma: z = e^{i\omega}, 0 \le \omega \le 2\pi$$
.

Подставляя это выражение в разрешенное относительно  $\lambda$  характеристическое уравнение, получим уравнение границы D-разбиения  $\lambda = -e^{-2i\omega}$ ,

$$0 \leq \omega \leq 2\pi$$
 . В плоскости комплексного параметра  $\lambda = \lambda_1 + i\lambda_2$ 

это уравнение определяет окружность единичного радиуса, пробегаемую дважды в отрицательном направлении (по часовой стрелке), поэтому с левой стороны границы наносим двойную штриховку.



Для определения числа S возьмем значение  $\lambda=0$ , тогда P(z,0)=2z+1. Полином P(z,0) первой степени и его нуль принадлежит области G. Следовательно, внутри круга – область D(1), а вне его – область D(3).

#### КОНТРОЛЬНЫЕ ЗАДАНИЯ

В задачах 1-7 построить D-разбиение по параметру  $\lambda$  относительно левой полуплоскости.

1. 
$$z^3 + 2z^2 + z + \lambda = 0$$
.

2. 
$$z^3 + \lambda z^2 + z + 1 = 0$$
.

3. 
$$z^4 + 2z^3 + z^2 + z + \lambda = 0$$
.

4. 
$$z^4 + 3z^3 + z^2 + 4z + \lambda = 0$$
.

5. 
$$z^4 + z^3 + \lambda z^2 + z + 1 = 0$$
.

6. 
$$z^4 + z^3 + \lambda z^2 + z + 1 = 0$$
.

7. 
$$z^4 + z^3 + (\lambda + 1)z^2 + z + 1 = 0$$
.

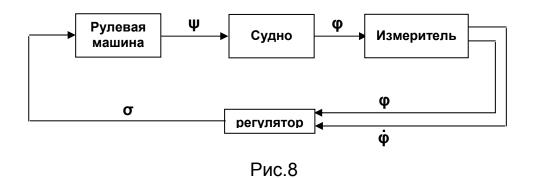
- 8. В системе прямого регулирования (задача 13,п.1.1) найти значения  $T_2$ -постоянной времени демпфирования, при которых система устойчива:  $T_0=1\ cek.,\ T_1=0,1\ cek.,\ k_0=2,\ k_p=20$ .
- 9. Уравнения, описывающие собственные движения одноосного гироскопического стабилизатора могут быть записаны в виде:

$$\dot{u} = w + nu - m v$$
,  $\dot{w} = -u + lw$ ,  $\dot{v} = w$ .

Параметры n и l характеризуют вязкое трение в осях стабилизации и прецессии соответственно. Параметр m пропорционален коэффициенту

усиления управляющей системы. Найти значения параметра m, при которых гиростабилизатор устойчив.

10. На рис.8 изображена структурная схема системы автоматической стабилизации курса судна.



Связь между выходами и входами динамических звеньев может быть описана следующими уравнениями:

$$I\ddot{\varphi}+h\dot{\varphi}=-k\psi$$
 — судно 
$$\sigma=a\varphi+b\dot{\varphi}$$
 — регулятор 
$$T\dot{\psi}+\psi=\sigma$$
 — рулевая машина

Эти уравнения записаны при следующих предположениях:

- 1. на судно действует:
- а) момент со стороны среды, пропорциональный угловой скорости поворота судна (с коэффициентом h),
- б) момент со стороны руля, пропорциональный углу его поворота (с коэффициентом k);
  - 2. измеритель идеальный;
- 3. регулятор безинерционный, реализует стратегию управления по углу и по скорости с коэффициентами усиления a и b соответственно;
  - 4. Учтена инерционность рулевой машины.

Найти значения коэффициента b усиления скоростной коррекции в стратегии управления судном, при которых система устойчива. Рассмотреть случаи  $h \geq 0$  и h < 0.

В задачах 11-15 построить D-разбиение полиномов по одному параметру относительно круга единичного радиуса.

11. 
$$(z-1) + \lambda(z+1) = 0$$
.

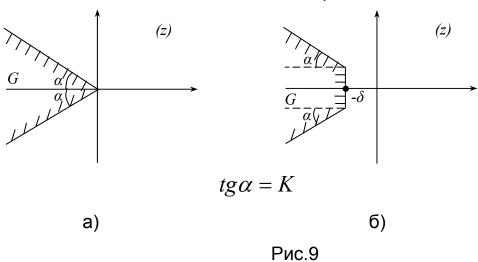
**12**. 
$$z^2 + z + \lambda = 0$$
.

13. 
$$z^2 + \lambda z + 1 = 0$$
.

**14**. 
$$z^3 + (1 + \lambda)(z^2 + z) + 1 = 0$$
.

**15**. 
$$z^3 + z^2 + \lambda z + \lambda = 0$$
.

**16**. Построить D -разбиение полинома  $z^2 + z + \lambda = 0$  по параметру  $\lambda$  относительно областей, показанных на рис.9, а,б.



# II. D -разбиение по двум параметрам

Пусть полином линейно зависит от двух действительных параметров  $\tau$  и  $\nu$   $P_n(z,\tau,\nu)=A(z)\tau+B(z)\nu+C(z)$ . Требуется построить D-разбиение плоскости параметров  $(\tau;\nu)$  относительно области G. Пусть кривая  $\Gamma:z=z(\omega)$   $\alpha\le\omega\le\beta$  граница области G. Подставляя  $z=z(\omega)$  в уравнение  $P_n(z,\tau,\nu)=0$  получим уравнение для определения границ D-разбиения.

$$A(z(\omega))\tau + B(z(\omega))\nu + C(z(\omega)) = 0$$

Выделяя в функциях  $A(z(\omega)), B(z(\omega)), C(z(\omega))$  действительную и мнимую части:

$$A(z(\omega)) = A_1(\omega) + iA_2(\omega),$$

$$B(z(\omega)) = B_1(\omega) + iB_2(\omega),$$

$$C(z(\omega)) = C_1(\omega) + iC_2(\omega)$$

и приравнивая в уравнении действительную и мнимую части нулю, получим систему линейных алгебраических уравнений относительно au и au.

$$\begin{cases} A_1(\omega)\tau + B_1(\omega)\nu + C_1(\omega) = 0, \\ A_2(\omega)\tau + B_2(\omega)\nu + C_2(\omega) = 0. \end{cases}$$
 (\*)

Система (\*) определяет отображение кривой  $\Gamma$  на плоскость параметров  $\tau$  и  $\nu$ . Образ кривой  $\Gamma$  на плоскости  $\tau$  и  $\nu$  является границей D-разбиения. Она состоит из основной кривой N и особых прямых  $L_{\varpi^*}$ . Основная кривая получается, когда ранг матрицы коэффициентов системы (\*) равен двум. Ее уравнение в параметрической форме имеетвид:

$$\tau = -\frac{\Delta \tau(\omega)}{\Delta(\omega)}, \quad \nu = -\frac{\Delta \nu(\omega)}{\Delta(\omega)} \quad \alpha \le \omega \le \beta,$$

где

$$\Delta = \begin{vmatrix} A_1(\omega) & B_1(\omega) \\ A_2(\omega) & B_2(\omega) \end{vmatrix}, \quad \Delta \tau = \begin{vmatrix} C_1(\omega) & B_1(\omega) \\ C_2(\omega) & B_2(\omega) \end{vmatrix}, \quad \Delta v = \begin{vmatrix} A_1(\omega) & C_1(\omega) \\ A_2(\omega) & C_2(\omega) \end{vmatrix}.$$

Особые прямые  $L_{\omega^*}$  отвечают особым значениям  $z^* = Z(\omega^*)$ , для которых ранг матрицы коэффициентов и ранг расширенной матрицы равны 1. В этом случае уравнения (\*) линейно зависимы и определяют уравнение особой прямой.

Штриховка границ D-разбиения определяется следующим образом. Основная кривая N штрихуется по отношению к направлению движения по ней при возрастании  $\omega$  слева, если  $\Delta>0$ , и справа, если  $\Delta<0$ . На особые прямые штриховка наносится так, чтобы она продолжала штриховку основной кривой, и чтобы число нулей полинома в области G сохранялось при обходе по замкнутому контуру вокруг особой точки (рис.10,a,б).

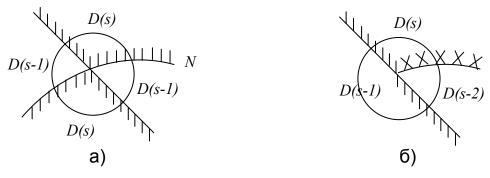


Рис.10

В частных случаях, когда область G является левой полуплоскостью  $\operatorname{Re} z < 0$  и  $\Gamma$  :  $z = i\omega$ ,  $-\infty < \omega < +\infty$ , или кругом единичного радиуса |z| < 1 и  $\Gamma$  :  $z = e^{i\omega}$ ,  $-\pi \le \omega < +\pi$ , основная кривая N проходится дважды в силу четности функций  $\tau = \tau(\omega), \nu = \nu(\omega)$ , и на нее наносится двойная штриховка.

Определение числа S для областей D-разбиения производится так же, как для D-разбиения по одному параметру.

#### РЕШЕНИЕ ТИПОВОГО ПРИМЕРА

Найти область устойчивости в плоскости параметров  $(\tau, \nu)$  непрерывного звена, характеристическое уравнение которого имеет вид:  $\tau z^3 + \nu z^2 + z - \tau + \nu + 1 = 0.$ 

Для определения области устойчивости построим D-разбиение характеристического полинома по параметрам  $\tau$  и  $\nu$  относительно области G :  $\operatorname{Re} z < 0$ .

Подставим уравнение границы  $\Gamma$  области G в характеристическое уравнение:  $z=i\omega, \quad -\infty < \omega < \infty$ 

$$-\tau i\omega^3 - v\omega^2 + i\omega - \tau + v + 1 = 0$$
.

Выделяя действительную и мнимую части, получим:

$$\begin{cases} \tau - (1 - \omega^2) v - 1 = 0, \\ \omega^3 \tau - \omega = 0. \end{cases}$$

Определим  $\Delta$ ,  $\Delta \tau$ ,  $\Delta \nu$ .

$$\Delta = \begin{vmatrix} 1 & -(1-\omega^2) \\ \omega^3 & 0 \end{vmatrix} = \omega^3 (1-\omega^2),$$

$$\Delta \tau = \begin{vmatrix} -1 & -(1-\omega^2) \\ -\omega & 0 \end{vmatrix} = -\omega \ (1-\omega^2),$$

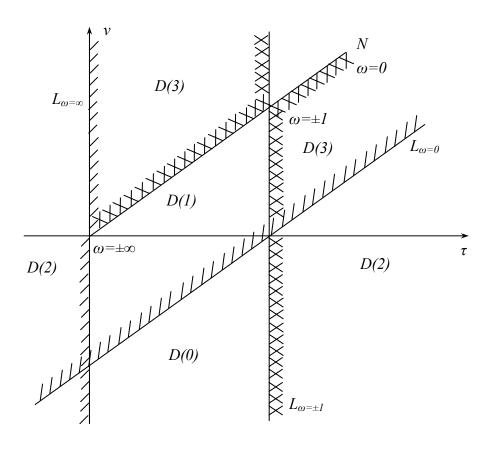
$$\Delta v = \begin{vmatrix} 1 & -1 \\ \omega^3 & -\omega \end{vmatrix} = -\omega \ (1 - \omega^2).$$

Уравнение основной кривой N имеет вид:

$$\tau = -\frac{\Delta \tau}{\Delta} = \frac{1}{\omega^2}, \quad v = -\frac{\Delta v}{\Delta} = \frac{1}{\omega^2}, \quad -\infty < \omega < \infty.$$

Значения  $\omega^*=0, \quad \omega^*=\infty$  и  $\omega^*=\pm 1$  являются особыми и им соответствуют особые прямые:  $L_{\omega=0}: \nu-\tau+1=0, \ L_{\omega=\infty}: \tau=0$   $L_{\omega^*=\pm 1}: \tau=1$ . В плоскости  $(\tau,\nu)$  построим уравнение границ D - разбиения. Так как основная кривая пробегается дважды — один раз при отрицательных  $\omega$ , другой — при положительных, - и  $\Delta(\omega)$ -нечетная функция, то кривая N штрихуется дважды. При  $|\omega|<1$   $\Delta(\omega)>0$  ос-

новная кривая штрихуется слева, при  $|\omega| > 1$   $\Delta(\omega) < 0$ - справа. Особые прямые штрихуются навстречу штриховке основной кривой в особых точках.



Прямые  $L_{\omega=0}, L_{\omega=\infty}$  штрихуются однократно, прямая  $L_{\omega=\pm 1}$  штрихуются дважды. Границы разбивают плоскость параметров на 8 областей, две из которых имеют наибольшее s , т.е. являются претендентами на область устойчивости. Возьмем любую точку в одной из этих областей, например:  $\tau=2,\ \nu=1,5$  . Получаем полином

 $P(z) = 2z^3 + 1.5z^2 + z + 0.5$ . Составим определитель Гурвица

$$\Delta = \begin{vmatrix} 1,5 & 0,5 & 0 \\ 2 & 1 & 0 \\ 0 & 1,5 & 0,5 \end{vmatrix}.$$

Коэффициент  $a_0=2>0$  и все главные миноры – положительны:

$$\Delta_1 = 1.5 > 0$$
,  $\Delta_2 = 0.5 > 0$ ,  $\Delta_3 = 0.25 > 0$ .

Следовательно, область  $\tau>1, -1<\nu-\tau<0$ - область D(3). Обходя непрерывно все области, устанавливаем для них значения s. Таким образом, в плоскости параметров  $\tau$  и  $\nu$  имеются две области устойчивости:  $\tau>1, -1<\nu-\tau<0$  и  $0<\tau<1, \nu-\tau>0$ .

## КОНТРОЛЬНЫЕ ЗАДАНИЯ

В задачах 1-11 построить D - разбиение по параметрам au и au относительно левой полуплоскости:

1. 
$$z^3 + \tau z^2 + \nu z + 1 = 0$$
.

2. 
$$z^4 + z^3 + 2z^2 + \tau z + v = 0$$
.

3. 
$$\tau z^3 + v z^2 + (2v+1)z - \tau - v - 3 = 0$$
.

4. 
$$\tau z^4 + z^3 + 2z^2 + \nu z + 1 = 0$$
.

5. 
$$z^3 + \tau z^2 + z + \nu = 0$$
.

6. 
$$\tau z^3 + z^2 + \nu z + 1 = 0$$
.

7. 
$$z^4 + z^3 + \tau z^2 + z + \nu = 0$$
.

8. 
$$z^4 + \tau z^3 + vz^2 + z + 1 = 0$$
.

9. 
$$\tau z^4 + z^3 + vz^2 + z + 1 = 0$$
.

10. 
$$\tau z^3 + (\tau + \nu)z^2 + z + \tau + \nu + 1 = 0$$
.

11. 
$$\tau z^4 + z^3 + z^2 + (\tau + \nu + 1)z + \nu + 1 = 0$$
.

12. В системе прямого регулирования (задача 13, п.1.1) определить область устойчивости в плоскости параметров:

а) 
$$\tau = T_0$$
 и  $\nu = K_0$ , если  $T_1^2 = 0.2 \; cek$ ,  $T_2 = 5 \; cek$ ,  $K_p = 25$ ,

б) 
$$\tau = T_1$$
 и  $\nu = K_p$ , если  $T_0 = 0.2 \; cek$ ,  $T_2 = 5 \; cek$ ,  $K_0 = 20$ .

13. Найти область устойчивости одноосного гиростабилизатора (типовой пример 2, п.1.1) в плоскости параметров:  $\tau = n, \ \nu = m$ .

14. Коэффициент передачи разомкнутой системы автоматического регулирования имеет вид

$$K(z)=rac{k(T_4z+1)}{z(T_1z+1)(T_2z+1)(T_3z+1)}, \quad T_1=0,1~cek,~T_3=0,8~cek,~k=4.$$
 Най

ти область устойчивости замкнутой системы в плоскости параметров  $T_2 = au$  и  $T_4 = au$  .

15. Для системы управления курсом судна (задача 10, п.2.3) найти область устойчивости в пространстве параметров:

- a)  $\tau = T$ , v = a;
- б)  $\tau = T$ ,  $\nu = b$ ;
- B)  $\tau = a$ ,  $\nu = b$ .
- 16. Найти значения параметров  $\tau$  и  $\nu$ , при которых решения разностных уравнений:
- a)  $y(n+2) + \tau y(n+1) + \nu y(n) = 0$ ,
- 6)  $\tau y(n+2) + 2y(n+1) + \nu y(n) = 0$

стремятся к нулю при  $n \to \infty$ .

17. Построить D -разбиение полинома  $P_2(z) = z^2 + \tau z + \nu$  по параметрам  $\tau$  и  $\nu$  относительно области, показанной на рис.9(a).

#### ЛИТЕРАТУРА

- 1. Ю.И.Неймарк, Н.Я.Коган и др. «Функциональная модель линейной динамической системы» (методическая разработка по курсу «Теории управления. Часть 2.), Н.Новгород, 1998.
- 2. А.А.Красовский, Г.А.Поспелов. Основы автоматики и технической кибернетики. Госэнергоиздат, М., 1962..
- 3. Ю. И. Неймарк, Динамические системы и управляемые процессы. М.,Наука, 1978.