#### ЛАБОРАТОРНАЯ РАБОТА № 4

### АНАЛИЗ ТОЧНОСТИ СИСТЕМ УПРАВЛЕНИЯ

Цель работы. Исследование точностных свойств систем управления.

**Методические рекомендации.** До начала работы студенты должны получить от преподавателя вариант задания. К занятию допускаются студенты, получившие аналитическое выражение для установившейся ошибки из п.4.2 (см. порядок выполнения работы). Лабораторная работа рассчитана на 2 часа.

**Теоретические сведения.** Точность работы любой системы управления наиболее полно характеризуется мгновенным значением ошибки слежения, равной разности между требуемым и действительным значениями регулируемой переменной e(t) = g(t) - y(t). Однако в большинстве задач управления реальными объектами задающие и возмущающие воздействия заранее точно неизвестны и, следовательно, определить заранее величину e(t) для всех моментов времени не представляется возможным. Поэтому точностные свойства системы, как правило, оцениваются при типовых входных воздействиях — постоянном, линейно или квадратично нарастающем. Для характеристики точностных свойств системы управления используется понятие установившейся ошибки слежения, а также предельного значения установившейся ошибки слежения. Установившаяся ошибка  $e_y(t)$  представляет собой функцию времени, удовлетворяющую условию

$$\lim_{t \to \infty} (e(t) - e_{y}(t)) = 0 \tag{7.1}$$

для любых начальных условий e(0) и заданного входного воздействия g(t). Другими словами, она характеризует ошибку слежения, установившуюся после завершения переходного процесса. Предельное значение установившейся ошибки  $\varepsilon$  определяется выражением

$$\varepsilon = \lim_{t \to \infty} e(t) \tag{7.2}$$

(при условии, что предел (7.2) существует).

Величина предельного значения установившейся ошибки при типовом задающем воздействии может быть достаточно просто рассчитана по передаточной функции системы. Пусть образы Лапласа ошибки слежения  $E(s) = L\{e(t)\}$  и сигнала задания  $G(s) = L\{g(t)\}$  связаны соотношением

$$E(s) = \Phi_{\rho}(s)G(s), \qquad (7.3)$$

где  $\Phi_e(s)$  — известная передаточная функция замкнутой системы по ошибке слежения (относительно задающего воздействия). Например, для систем с единичной отрицательной обратной связью (см. рис.7.1) имеем

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

где W(s) — передаточная функция разомкнутой системы, включающая в себя пере-

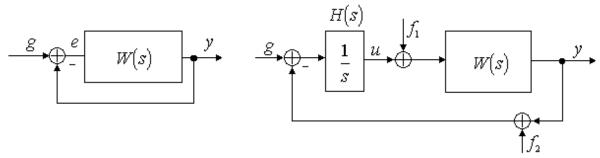


Рис 7.1. Система с единичной отрицательной обратной связью

Рис. 7.2. Возмущённая система управления ( $f_1$ — возмущение по управлению,  $f_2$ — ошибка измерительного устройства).

Таблица 7.1

даточные функции регулятора и объекта управления. Тогда, в соответствии с теоремой о предельном переходе во временной области, имеем

$$\varepsilon = \lim_{s \to a} s \Phi_{\alpha}(s) G(s)$$
.

Образы Лапласа типовых задающих воздействий приведены в таблице 7.1.

Для приближенной оценки установившейся ошибки слежения  $e_y(t)$  при произвольном (но достаточно гладком) входном воздействии g(t) можно воспользоваться следующей методикой. Разложим  $\Phi_e(s)$  в ряд Тейлора в окрестности точки s=0

$$\Phi_e(s) = c_0 + c_1 s + \frac{c_2}{2!} s^2 + \frac{c_3}{3!} s^3 + \dots, \tag{7.4}$$

где  $c_i = \left[\frac{d^i}{ds^i}\Phi_e(s)\right]_{s=0}$ ,  $i = 0,1,2,\dots$  Тогда, подставляя (7.4) в (7.3) и переходя во времен-

ную область, получаем выражение установившейся ошибки при произвольном входном воздействии

$$e_{y}(t) = c_{0}g(t) + c_{1}\frac{d}{dt}g(t) + \frac{c_{2}}{2!}\frac{d^{2}}{dt^{2}}g(t) + \frac{c_{3}}{3!}\frac{d^{3}}{dt^{3}}g(t) + \dots,$$
 (7.5)

где постоянные  $c_i$  носят название коэффициентов ошибок. Если g(t) изменяется дос-

Образы Лапласа типовых задающих воздействий

 Типовое воздействие
 Постоянное возрастающее g(t) = A Возрастающее g(t) = Vt Квадратично возрастающее  $g(t) = \frac{at^2}{2}$  

 Образ Лапласа G(s) 
  $\frac{A}{s}$ 
 $\frac{V}{s^2}$ 
 $\frac{a}{s^3}$ 

таточно медленно, то для приближенной оценки  $e_{y}(t)$  можно использовать конечное число членов ряда (7.5).

Замечание. Так как  $\Phi_e(s)$  является дробно-рациональной функцией, то коэффициенты ошибок можно получить делением числителя  $\Phi_e(s)$  на знаменатель и сравнением получающегося ряда с выражением (7.4).

В качестве универсальной характеристики точностных свойств систем управления используется понятие *порядка астатизма* (по отношению к входному воздействию). Система называется *статической* (или — с *нулевым порядком астатизма*), если в выражении (7.5)  $c_0 \neq 0$ . Говорят, что система имеет k-й порядок астатизма, если в выражении (7.5)  $c_i = 0$  для всех  $0 \leq i < k$  и  $c_k \neq 0$ .

Для систем с единичной отрицательной обратной связью (см. рис. 7.1) порядок астатизма может быть достаточно просто определен на основе анализа структурных свойств системы. Так, система на рис.7.1 является *статической* (т.е. *с нулевым порядком астатизма*), если

$$\lim_{s\to 0} W(s) = k < \infty$$
,

где k — общий коэффициент усиления разомкнутой системы. Для статической системы при постоянном входном воздействии g(t) = A имеем

$$\varepsilon = \lim_{s \to 0} s \frac{1}{1 + W(s)} \frac{A}{s} = \frac{A}{1 + k}$$
.

Последнее выражение означает, что постоянное входное воздействие отрабатывается с ненулевой установившейся ошибкой (с так называемой, *статической ошибкой*). При линейно нарастающем входном воздействии g(t) = Vt имеем

$$\varepsilon = \lim_{s \to 0} s \frac{1}{1 + W(s)} \frac{V}{s^2} = \lim_{s \to 0} \frac{1}{1 + k} \frac{V}{s} = \infty,$$

откуда следует, что линейно возрастающее задающее воздействие отрабатывается статической системой с неограниченно растущей ошибкой.

Система на рис. 7.1 является астатической, если

$$\lim_{s\to 0} W(s) = \infty$$

и передаточная функция разомкнутой системы W(s) может быть представлена в виде

$$W(s) = \frac{1}{s^r} W^*(s),$$

где  $W^*(s)$  — передаточная функция статической системы (т.е.  $\lim_{s\to 0} W^*(s) = k < \infty$ , где k — добротность системы по соответствующей производной выходной переменной: по скорости, ускорению и т. д.). При этом число r соответствует порядку астатизма.

Для системы с первым порядком астатизма при постоянном входном воздействии g(t) = A имеем

Таблица 7.2 Соответствие порядка астатизма предельному значению установившейся ошибки слежения

|                      | Предельное значение установившейся ошибки $\varepsilon$ при р видах задающего воздействия |                                  |  |  |  |  |  |  |
|----------------------|---|----------------------------------|--|--|--|--|--|--|
| Порядок<br>астатизма | Постоянное $g(t) = A$   | Линейно возрастающее $g(t) = Vt$ | Квадратично возрастающее $g(t) = \frac{at^2}{2}$ |  |  |  |  |  |
| 0                    | $\frac{A}{1+k}$   | $\infty$                         | &  |  |  |  |  |  |
| 1                    | 0   | $\frac{V}{k}$                    | 8  |  |  |  |  |  |
| 2                    | 0   | 0                                | $\frac{a}{k}$                                    |  |  |  |  |  |

$$\varepsilon = \lim_{s \to 0} s \frac{1}{1 + W(s)} \frac{A}{s} = \lim_{s \to 0} \frac{1}{1 + \frac{W^*(s)}{s}} A = \lim_{s \to 0} \frac{s}{s + k} A = 0,$$

а при линейно нарастающем воздействии g(t) = Vt

$$\varepsilon = \lim_{s \to 0} s \frac{1}{1 + W(s)} \frac{V}{s^2} = \lim_{s \to 0} \frac{s}{s + k} \frac{V}{s} = \frac{V}{k}.$$

Таблица 7.2 демонстрирует соответствие между порядком астатизма и предельным значением установившейся ошибки слежения.

Аналогичным образом может быть введено понятие *порядка астатизма по возмущающему воздействию*. Особо отметим, что порядок астатизма по задающему воздействию, в общем случае, не соответствует порядку астатизма по возмущению. В качестве примера рассмотрим задачу стабилизации ( $g(t) \equiv 0$ ) системы, представленной на рис.7.2, где H(s) = 1/s — передаточная функция регулятора, W(s) — передаточная функция объекта управления ( $\lim_{s\to 0} W(s) = k$ ),  $f_1(t)$  — возмущение по управлению,  $f_2(t)$  — ошибка измерительного устройства, рассматриваемая в качестве возмущения по выходу. Очевидно, что замкнутая система по задающему воздействию обладает порядком астатизма, равным единице.

На основе анализа структурной схемы системы можно записать

$$e = g - y = -W(s)\left(f_1 - \frac{1}{s}(f_2 + y)\right) = -W(s)\left(f_1 - \frac{1}{s}(f_2 - e)\right)$$

или

$$(1+\frac{1}{s}W(s))e=-W(s)f_1+\frac{1}{s}W(s)f_2$$
.

После элементарных преобразований окончательно получаем

$$e = -\frac{W(s)}{1 + \frac{1}{s}W(s)}f_1 + \frac{\frac{1}{s}W(s)}{1 + \frac{1}{s}W(s)}f_2 = -\frac{sW(s)}{s + W(s)}f_1 + \frac{W(s)}{s + W(s)}f_2.$$

Пусть возмущения  $f_1(t) = F_1$  и  $f_2(t) = F_2$  являются постоянными. Тогда

$$\varepsilon = \lim_{s \to 0} \left[ -s \frac{sW(s)}{s + W(s)} \frac{F_1}{s} + s \frac{W(s)}{s + W(s)} \frac{F_2}{s} \right] = F_2.$$

Таким образом, возмущение  $f_2$  дает статическую ошибку (величина которой не зависит от параметров системы управления), а влияние возмущения  $f_1$  полностью компенсировано. В общем случае, факт наличия или отсутствия установившейся ошибки должен быть определен для каждого действующего на систему возмущения на основе анализа соответствующих передаточных функций от возмущения к ошибке, вне зависимости от порядка астатизма системы по задающему воздействию.

# Порядок выполнения работы.

- **1.** Исследование системы с астатизмом нулевого порядка. Структура системы представлена на рис.7.3, где H(s) = k. Варианты передаточной функции объекта управления W(s), а также характеристики задающего воздействия g(t) приведены в табл.7.3.
- 1.1. Исследование стационарного режима работы: g(t) = A. Получить переходные процессы для трех различных значений коэффициента k и определить предельное

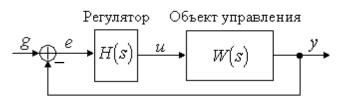


Рис. 7.3. Структурная схема моделируемой системы

значение установившейся ошибки  $\varepsilon$ . Значения коэффициента k (здесь и во всех последующих пунктах): 1, 5, 10.

- 1.2. Исследование режима движения с постоянной скоростью: g(t) = Vt. Получить переходные процессы для различных значений коэффициента k. Интервал наблюдения 30 секунд.
  - 2. Исследование системы с ас-

*татизмом первого порядка.* Структура системы представлена на рис.7.3, где H(s) = k/s. Варианты передаточной функции объекта управления W(s), а также характеристики квадратично нарастающего задающего воздействия  $g(t) = at^2/2$  приведены в табл.7.4. Характеристики постоянного и линейно нарастающего задающих воздействий взять из табл.7.3.

- 2.1. Исследование стационарного режима работы: g(t) = A. Получить переходные процессы для различных значений коэффициента k и определить предельное значение установившейся ошибки  $\varepsilon$ .
- 2.2. Исследование режима движения с постоянной скоростью: g(t) = Vt. Получить переходные процессы для различных значений коэффициента k и определить предельное значение установившейся ошибки  $\varepsilon$ . Интервал наблюдения 30 секунд.

- 2.3. Исследование режима движения с постоянным ускорением:  $g(t) = at^2/2$ . Получить переходные процессы для различных значений коэффициента k. Интервал наблюдения 30 секунд.
  - 3. Исследование влияния внешних возмущений.
- 3.1. В соответствии с вариантом задания (см. табл.7.5 и рис.7.4) собрать схему моделирования возмущенной системы. При этом вид передаточной функции W(s) взять из табл.7.3.
- 3.2. Полагая  $f_2(t) \equiv 0$  и  $g(t) = \mathbf{1}(t)$ , получить переходной процесс и определить предельное значение установившейся ошибки  $\varepsilon$ .
- 3.3. Полагая  $f_1(t) \equiv 0$  и g(t) = 1(t), получить переходной процесс и определить предельное значение установившейся ошибки  $\varepsilon$ .
- **4.** Исследование установившейся ошибки при произвольном входном воздействии. Структура системы представлена на рис. 7.3, где H(s) = 1. Варианты передаточной функции W(s) взять из табл. 7.3, а вид задающего воздействия g(t) из табл. 7.6.
- 4.1. Получить переходной процесс в замкнутой системе и определить (по графику) установившуюся ошибку слежения  $e_v(t)$ .
- 4.2. Получить приближенное аналитическое выражение для  $e_y(t)$ , сохранив в ряде Тейлора (7.5) три первых члена. Построить график  $e_y(t)$  в соответствии с полученным аналитическим выражением (использовать для этого блок нелинейных функций Fnc).

#### Содержание отчета.

- 1. Структурные схемы моделируемых систем и графики переходных процессов.
- **2.** Графики экспериментально полученных зависимостей предельных значений установившейся ошибки  $\varepsilon$  от коэффициента k (пункты 1.1, 2.1 и 2.2 порядка выполнения работы). Аналитическое подтверждение полученных результатов.
  - 3. Аналитический расчет установившихся ошибок в возмущенной системе.
- **4.** Аналитический расчет и графики расчетной и экспериментально определенной установившейся ошибки слежения при произвольном входном воздействии (см. пункт 4.2 порядка выполнения работы).
  - **5.** Выводы.

# Вопросы к защите лабораторной работы.

- **1.** Можно ли использовать конечное число членов ряда (7.5) для приближенной оценки установившейся ошибки слежения за задающим воздействием вида  $g(t) = 3\sin 3t$ ?
- **2.** Пусть k общий коэффициент усиления разомкнутой системы с нулевым порядком астатизма. Чему равен коэффициент  $c_0$  в формуле (7.5)?
- **3.** Можно ли компенсировать ошибку измерительного устройства  $f_2$  (см. рис.7.2), повысив порядок астатизма системы по задающему воздействию?
- **4.** Определить предельное значение установившейся ошибки в системе, представленной на рис.7.2, если  $g(t)=\mathbf{1}(t)$ ,  $f_1(t)=2t$  а  $f_2(t)\equiv 0$ .

Таблица 7.3 Варианты параметров систем с нулевым порядком астатизма

|         | W(s)                     |       | гры сиг-<br>адания | Вариант | W(s)                          | Параметры сиг-<br>нала задания |              |  |
|---------|--------------------------|-------|--------------------|---------|-------------------------------|--------------------------------|--------------|--|
| Вариант |                          | g = A | g = Vt             |         |                               | g = A                          | g = Vt       |  |
| 1       | $\frac{2}{3s+1}$         | 1     | 0,5 <i>t</i>       | 7       | $\frac{1}{2s^2 + 3s + 1}$     | 1                              | 1,5 <i>t</i> |  |
| 2       | $\frac{3}{2,5s+1}$       | 2     | 2 <i>t</i>         | 8       | $\frac{2}{0.5s^2 + 2s + 1}$   | 1                              | 2 <i>t</i>   |  |
| 3       | $\frac{1,5}{0,5s+1}$     | 2     | 4 <i>t</i>         | 9       | $\frac{2}{0,5s^2+s+2}$        | 2                              | 2 <i>t</i>   |  |
| 4       | $\frac{1,5}{s^2+2s+1}$   | 1     | t                  | 10      | $\frac{8}{0,5s^2 + 2s + 8}$   | 2                              | t            |  |
| 5       | $\frac{1}{s^2 + s + 2}$  | 2     | 2 <i>t</i>         | 11      | $\frac{1}{0.5s^2 + 1s + 1}$   | 2                              | 2 <i>t</i>   |  |
| 6       | $\frac{5}{s^2 + 5s + 6}$ | 1     | t                  | 12      | $\frac{1}{0,1s^2 + 0,7s + 1}$ | 4                              | 2t           |  |

Таблица 7.4 Варианты параметров систем с первым порядком астатизма

| Вариант | W(s)                     | $g = at^2/2$ | Вариант | W(s)                         | $g = at^2/2$ |
|---------|--------------------------|--------------|---------|------------------------------|--------------|
| 1       | $\frac{2}{3s+1}$         | $0,25t^2$    | 7       | $\frac{s+1}{2s^2+3s+1}$      | $0,25t^2$    |
| 2       | $\frac{3}{2,5s+1}$       | $0.5t^2$     | 8       | $\frac{s+2}{0,5s^2+2s+1}$    | $0.2t^2$     |
| 3       | $\frac{1,5}{0,5s+1}$     | $0,2t^{2}$   | 9       | $\frac{s+2}{0.5s^2+s+2}$     | $0.5t^2$     |
| 4       | $\frac{s+1,5}{s^2+2s+1}$ | $0.4t^{2}$   | 10      | $\frac{1,5s+8}{0,5s^2+2s+8}$ | $0.3t^2$     |
| 5       | $\frac{s+1}{s^2+s+2}$    | $0.3t^2$     | 11      | $\frac{s+1}{0,5s^2+1s+1}$    | $0,45t^2$    |
| 6       | $\frac{s+5}{s^2+5s+6}$   | $0,45t^2$    | 12      | $\frac{s+1}{0,1s^2+0,7s+1}$  | $0,4t^{2}$   |

Таблица 7.5 Варианты возмущенных систем

| Вариант                         | 1    | 2   | 3    | 4  | 5    | 6   | 7     | 8    | 9   | 10   | 11   | 12   |
|---------------------------------|------|-----|------|----|------|-----|-------|------|-----|------|------|------|
| Структура системы (см. рис.7.4) | a)   | a)  | a)   | б) | б)   | б)  | в)    | в)   | в)  | г)   | г)   | г)   |
| $f_1$                           | 1    | 0,5 | -0,5 | 2  | -0,5 | -1  | -0,25 | -0,5 | 2   | 1,5  | -0,5 | 0,5  |
| $f_{2}$                         | -0,5 | 0,5 | 1    | 1  | 0,25 | 0,5 | 1     | -0,5 | 0,5 | -0,5 | 0,25 | -0,4 |

Варианты сигнала задания

Таблица 7.6

| Вариант | Сигнал задания       | Вариант | Сигнал задания      | Вариант | Сигнал задания      |  |
|---------|----------------------|---------|---------------------|---------|---------------------|--|
| 1       | $2 + 3\sin 0.5t$     | 5       | $t + 0.5\cos 0.5t$  | 9       | $2 + 0,1t^2$        |  |
| 2       | $0.2t^2 + \sin 0.5t$ | 6       | $0.6t + 0.2t^2$     | 10      | 5 + <i>t</i>        |  |
| 3       | $0,5t + 2\cos 0,1t$  | 7       | $3 + 0.6 \sin 0.4t$ | 11      | $0.3t + 2\sin 0.8t$ |  |
| 4       | $0,4t+0,2t^2$        | 8       | 2 + 0,5t            | 12      | $2 + \cos 0.5t$     |  |

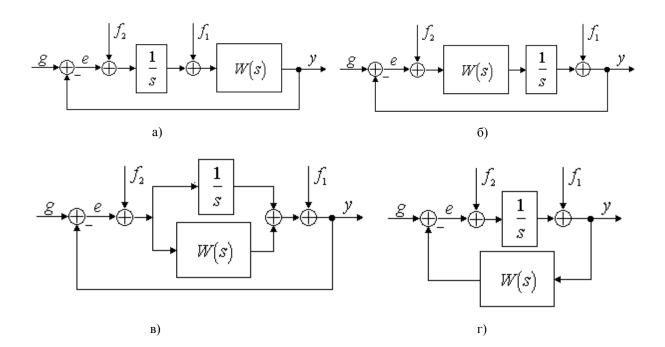


Рис. 7.4.Структурные схемы возмущённых систем.