

Федеральное государственное автономное образовательное учреждение высшего образования «Национальный Исследовательский Университет ИТМО»



ЛАБОРАТОРНАЯ РАБОТА №3
ПРЕДМЕТ «ТЕОРИЯ АВТОМАТИЧЕСКОГО
УПРАВЛЕНИЯ»
ТЕМА «РЕГУЛЯТОРЫ С ЗАДАННОЙ СТЕПЕНЬЮ
УСТОЙЧИВОСТИ»

Вариант №2

Преподаватель:
Пашенко А. В.

Выполнил:
Румянцев А. А.

Факультет: СУиР
Группа: R3341
Поток: ТАУ R22 бак 1.1.1

Санкт-Петербург
2025

Содержание

| | | |
|----------|--|-----------|
| 1 | Задание 1. Синтез регулятора с заданной степенью устойчивости | 2 |
| 1.1 | Управляемость и стабилизируемость | 2 |
| 1.2 | Степень устойчивости | 2 |
| 1.3 | Схема моделирования системы, замкнутой регулятором | 3 |
| 1.4 | Значения желаемой степени устойчивости | 3 |
| 1.5 | Синтез регулятора через матричное неравенство типа Ляпунова | 3 |
| 1.6 | Компьютерное моделирование | 4 |
| 1.7 | Сопоставление результатов | 9 |
| 1.8 | Синтез регулятора через матричное уравнение типа Риккати | 9 |
| 1.9 | Компьютерное моделирование для дополнительного пункта | 9 |
| 1.10 | Сопоставление результатов для дополнительного пункта | 13 |
| 1.11 | Вывод | 13 |
| 2 | Задание 2. Управление по выходу с заданной степенью устойчивости | 13 |
| 2.1 | Управляемость, стабилизируемость, наблюдаемость и обнаруживаемость | 13 |
| 2.2 | Степень устойчивости | 14 |
| 2.3 | Степень сходимости | 14 |
| 2.4 | Схема моделирования системы, замкнутой регулятором, состоящим из наблюдателя состояния и закона управления | 14 |
| 2.5 | Желаемые значения степени устойчивости и сходимости | 14 |
| 2.6 | Наборы значений желаемой степени устойчивости и сходимости | 15 |
| 2.7 | Синтез регулятора | 15 |
| 2.8 | Синтез наблюдателя | 15 |
| 2.9 | Компьютерное моделирование | 16 |
| 3 | Общий вывод по работе | 17 |
| 4 | Приложения | 17 |
| 4.1 | Приложение 1 | 17 |
| 4.2 | Приложение 2 | 19 |

Задание 1. Синтез регулятора с заданной степенью устойчивости

Рассмотрим систему

$$\dot{x} = Ax + Bu, \quad A = \begin{bmatrix} 5 & 2 & 7 \\ 2 & 1 & 2 \\ -2 & -3 & -4 \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} 3 \\ 1 \\ -1 \end{bmatrix};$$

Управляемость и стабилизируемость

Найдем собственные числа матрицы A и определим управляемость каждого из них. Программа для вычислений в MATLAB представлена на листинге 1 в приложении 1

$$\sigma(A) = \{-2, 2 \pm i\}$$

Число $\lambda_1 = -2$ асимптотически устойчивое, может быть неуправляемым. Комплексная пара $\lambda_{2,3}$ имеет положительную действительную часть – эти собственные числа неустойчивые, нужна управляемость. Разложим A в вещественную жорданову форму, найдем вектор B в базисе собственных векторов матрицы A

$$A = P_{re} J_{re} P_{re}^{-1} = \begin{bmatrix} -1 & 0.5 & -1.5 \\ 0 & 0 & -1 \\ 1 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} -2 & 0 & 0 \\ 0 & 2 & 1 \\ 0 & -1 & 2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 & 1 & 1 \\ 2 & -1 & 2 \\ 0 & -1 & 0 \end{bmatrix},$$

$$B_{Jre} = P_{re}^{-1} B = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 1 \\ 2 & -1 & 2 \\ 0 & -1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 3 \\ 1 \\ -1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 3 \\ -1 \end{bmatrix};$$

Итого имеем

$$J_{re} = \begin{bmatrix} -2 & 0 & 0 \\ 0 & 2 & 1 \\ 0 & -1 & 2 \end{bmatrix}, \quad B_{Jre} = \begin{bmatrix} 0 \\ 3 \\ -1 \end{bmatrix};$$

Все жордановы клетки относятся к различным собственным числам. Только число $\lambda_1 = -2$ неуправляемое, так как первый элемент B_{Jre} равен нулю. Остальные собственные числа управляемые. Таким образом, система не полностью управляема, стабилизируема.

Степень устойчивости

Любой степени устойчивости при помощи регулятора $u = Kx$ добиться не получится, так как система не полностью управляема. Степень устойчивости системы α – самое близкое к правой комплексной полуплоскости собственное число матрицы A , находящееся в левой комплексной полуплоскости. Проверка на близость осуществляется через действительную часть собственного числа. Имеем

$$\operatorname{Re} \{\lambda_1 = -2\} = -2,$$

$$\operatorname{Re} \{\lambda_{2,3} = 2 \pm i\} = 2;$$

Таким образом, степень устойчивости системы $\alpha = 2$. Это максимум. Устойчивость в данном случае подразумевается экспоненциальная.

Схема моделирования системы, замкнутой регулятором

Построим схему моделирования системы $\dot{x} = Ax + Bu$, замкнутой регулятором $u = Kx$, используя SIMULINK

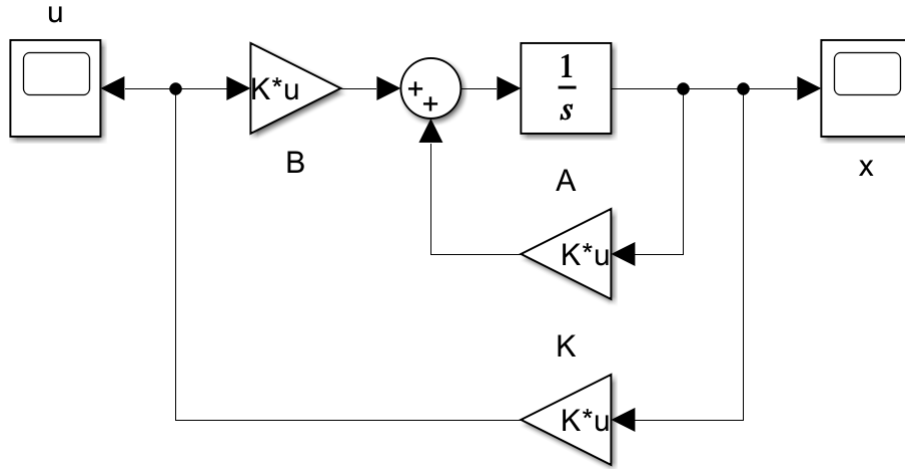


Рис. 1: Схема моделирования системы, замкнутой регулятором

Значения желаемой степени устойчивости

Возьмем достаточно отличающиеся достижимые степени устойчивости в диапазоне $0 < \alpha \leq 2$

$$\begin{aligned}\alpha_1 &= 2, \\ \alpha_2 &= 0.1;\end{aligned}$$

Синтез регулятора через матричное неравенство типа Ляпунова

Для каждого из выбранных значений α синтезируем регулятор, обеспечивающий заданную степень устойчивости, при помощи матричного неравенства типа Ляпунова

$$PA^T + AP + 2\alpha P + Y^T B^T + BY \preceq 0, \quad K = YP^{-1};$$

Найдем для $\alpha_{1,2}$ соответствующие матрицы регулятора $K_{1\alpha_i}$ **без ограничений на управление**. Пользуемся пакетом `cvx` для MATLAB. Получаем

$$\begin{aligned}K_{1\alpha_1} &= [2.5267 \quad -18.8652 \quad 1.7294], \\ K_{1\alpha_2} &= [-2.0955 \quad -5.8106 \quad -2.6863];\end{aligned}$$

Найдем для $\alpha_{1,2}$ соответствующие матрицы регулятора $K_{2\alpha_i}$ **совместно с решением задачи минимизации управления**. Нам нужно найти минимальное μ , для которого при начальных условиях $x(0) = x_0$ выполняется $\|u(t)\| \leq \mu$. Для этого нужно решить задачу выпуклой минимизации:

минимизировать $\gamma = \mu^2$

при ограничениях $P \succ 0$, $PA^T + AP + 2\alpha P + Y^T B^T + BY \prec 0$,

$$\begin{bmatrix} P & x_0 \\ x_0^T & 1 \end{bmatrix} \succ 0, \quad \begin{bmatrix} P & Y^T \\ Y & \gamma I \end{bmatrix};$$

Зададим начальные условия

$$x(0) = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix}$$

Реализация представлена в MATLAB, для решения используется `svh`. Получаем

$$K_{2\alpha_1} = \begin{bmatrix} 1.6000 & -11.2000 & 1.6000 \end{bmatrix}, \mu_1 = 8.0090,$$

$$K_{2\alpha_2} = \begin{bmatrix} -0.7565 & -2.6884 & -0.7552 \end{bmatrix}, \mu_2 = 4.2015;$$

Определим собственные числа матриц замкнутых систем $(A + BK_{j\alpha_i})$ и сравним с желаемой степенью устойчивости

$$\sigma(A + BK_{1\alpha_1}) = \{-2, -4.5072 \pm 3.2145i\},$$

$$\sigma(A + BK_{1\alpha_2}) = \{-2, -4.5455, -0.8653\},$$

$$\sigma(A + BK_{2\alpha_1}) = \{-2, -2.0000 \pm 4.1231i\},$$

$$\sigma(A + BK_{2\alpha_2}) = \{-2, -0.1013 \pm 2.3259i\};$$

Для $\alpha_1 = 2$ собственные числа при регуляторе $K_{2\alpha_1}$ получились более точными, чем при регуляторе $K_{1\alpha_1}$. То есть управление будет именно таким, каким мы его хотели ($\text{Re}\{\lambda_i\} = -\alpha_1$). На графике увидим плавное поведение системы, стабилизирующееся к нулю. Для $\alpha_2 = 0.1$ ситуация аналогичная – при $K_{2\alpha_2}$ действительная часть комплексной пары почти достигла желаемого ограничения на степень устойчивости. При $K_{2\alpha_2}$ результат более хаотичный. Также в каждом спектре наблюдаем неуправляемое число -2 , что подтверждает корректность расчетов.

Компьютерное моделирование

Выполним компьютерное моделирование для всех замкнутых систем, используя схему **SIMULINK**, представленную на рис. 1. Построим графики $u(t), x(t)$ при начальных условиях

$$x(0) = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix}$$

Результаты представлены на рис. 2–9 со следующей страницы

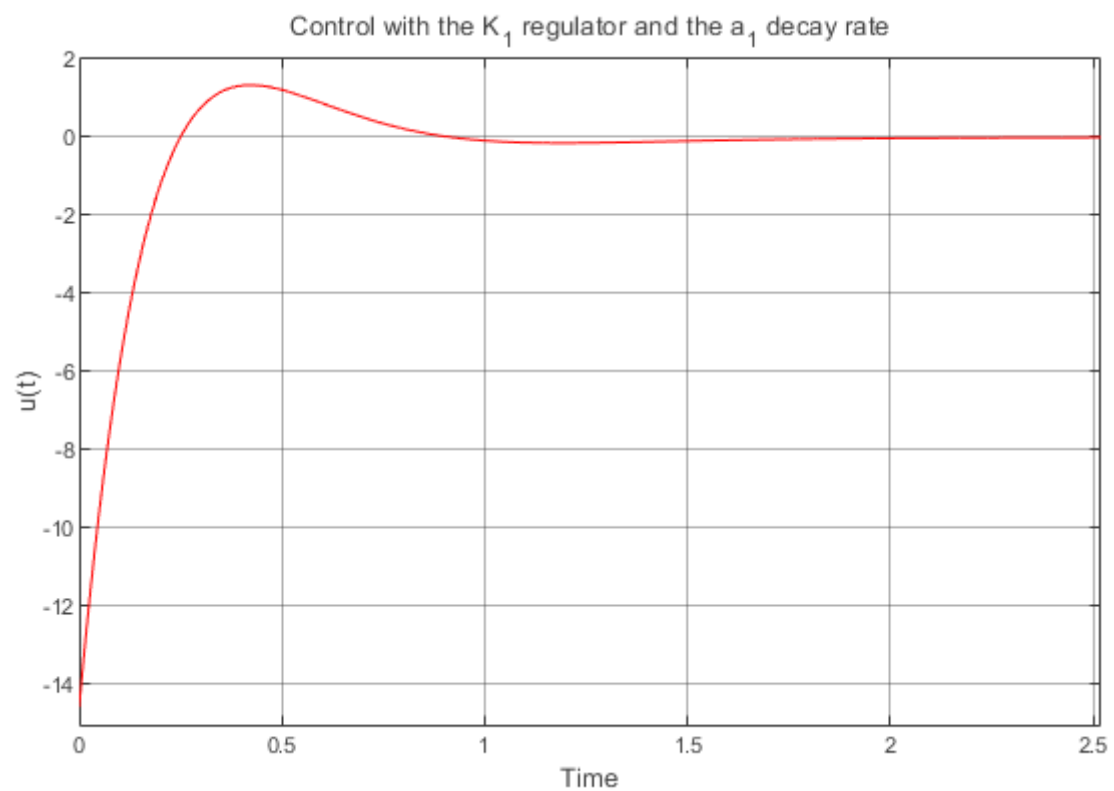


Рис. 2: График $u(t)$ для $\alpha_1 = 2$ при $K_1\alpha_1$

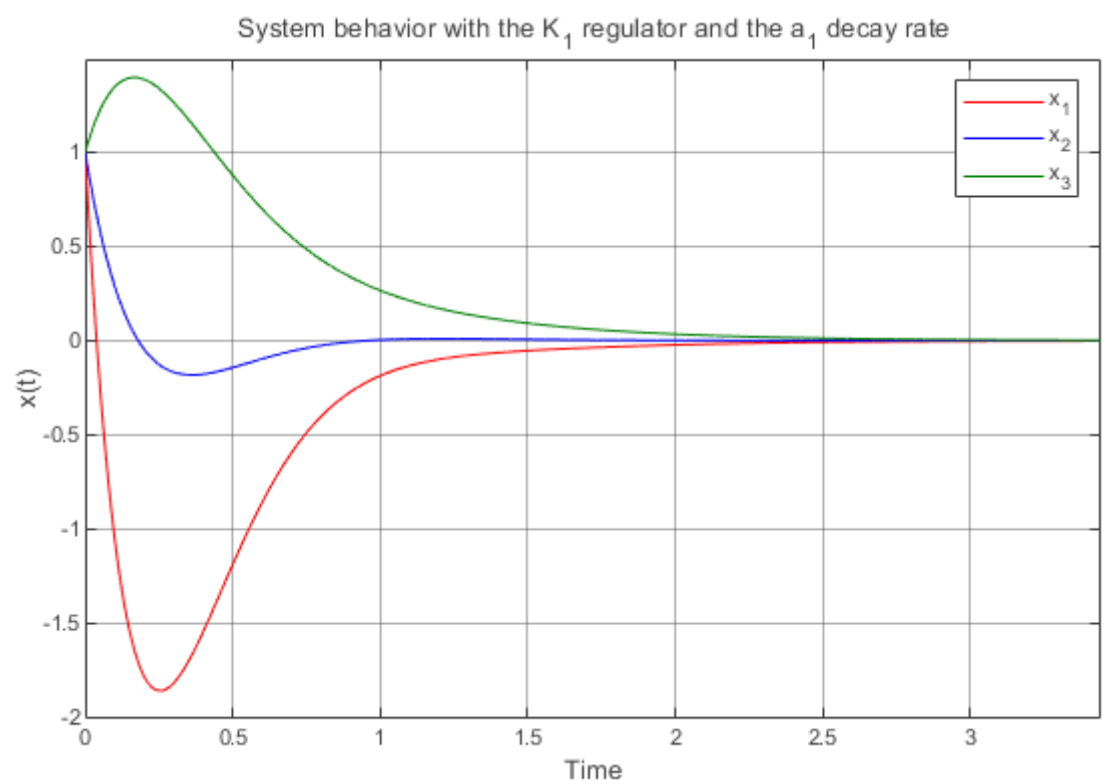


Рис. 3: График $x(t)$ для $\alpha_1 = 2$ при $K_1\alpha_1$

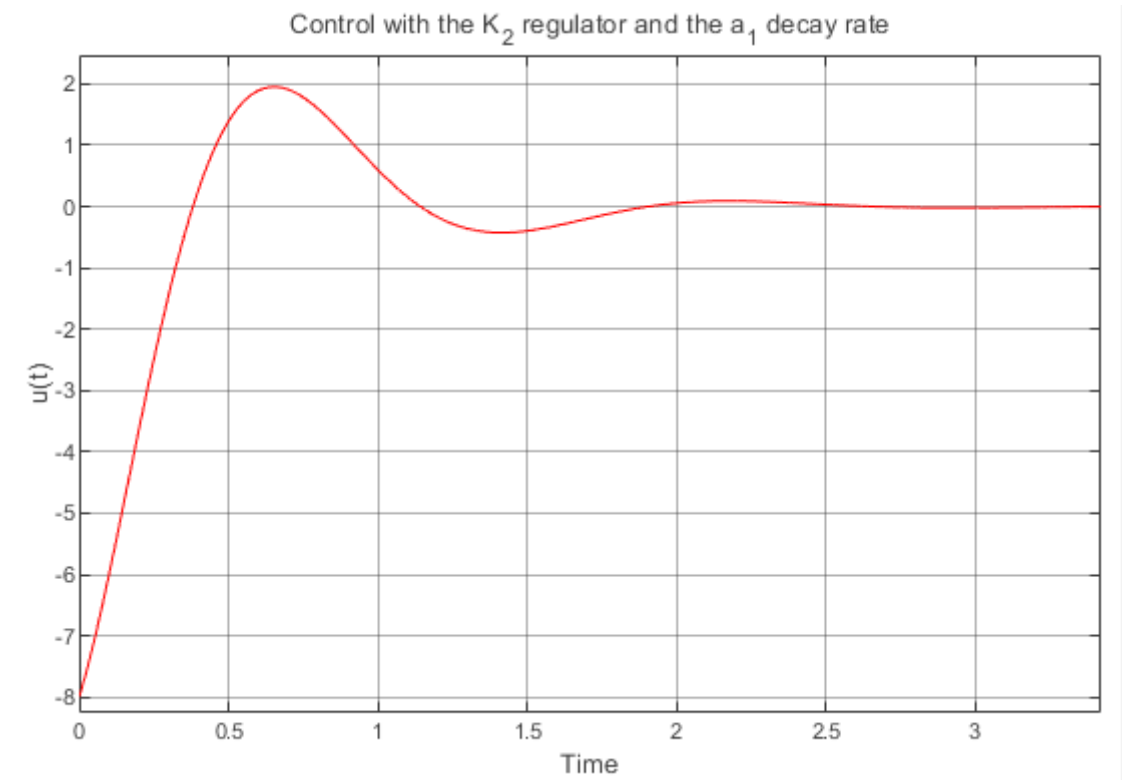


Рис. 4: График $u(t)$ для $\alpha_1 = 2$ при $K_{2\alpha_1}$, $\mu_1 = 8.0090$

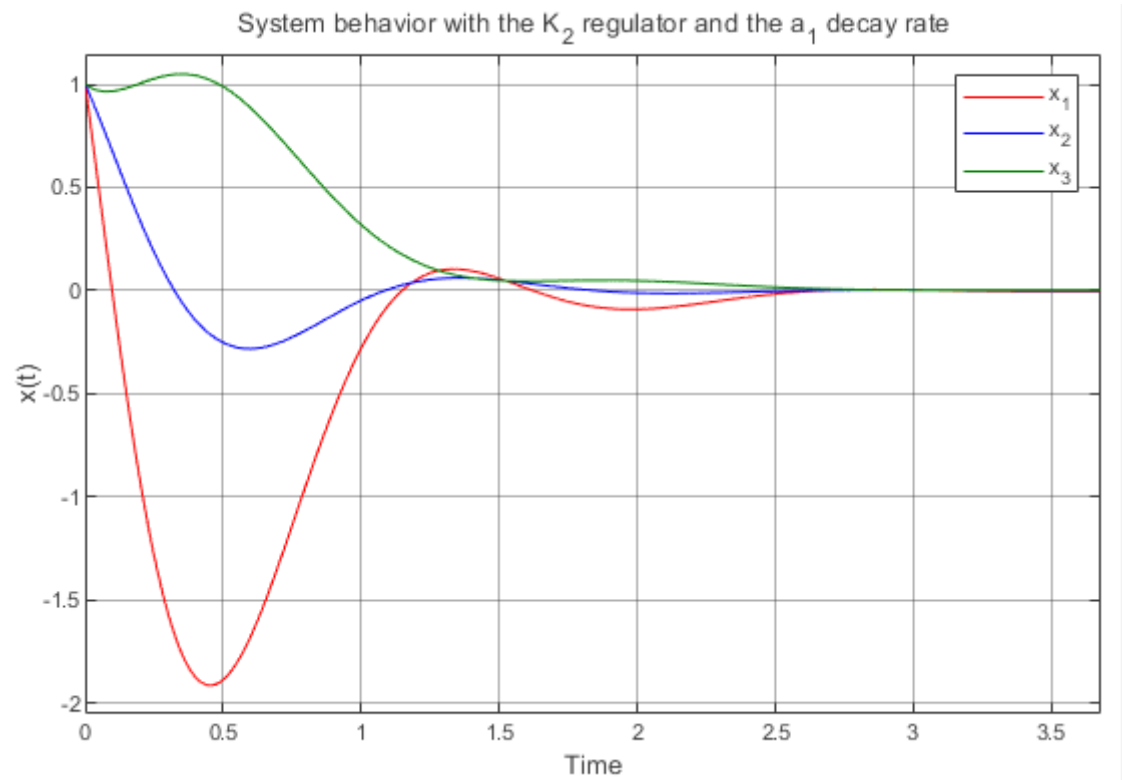


Рис. 5: График $x(t)$ для $\alpha_1 = 2$ при $K_{2\alpha_1}$, $\mu_1 = 8.0090$

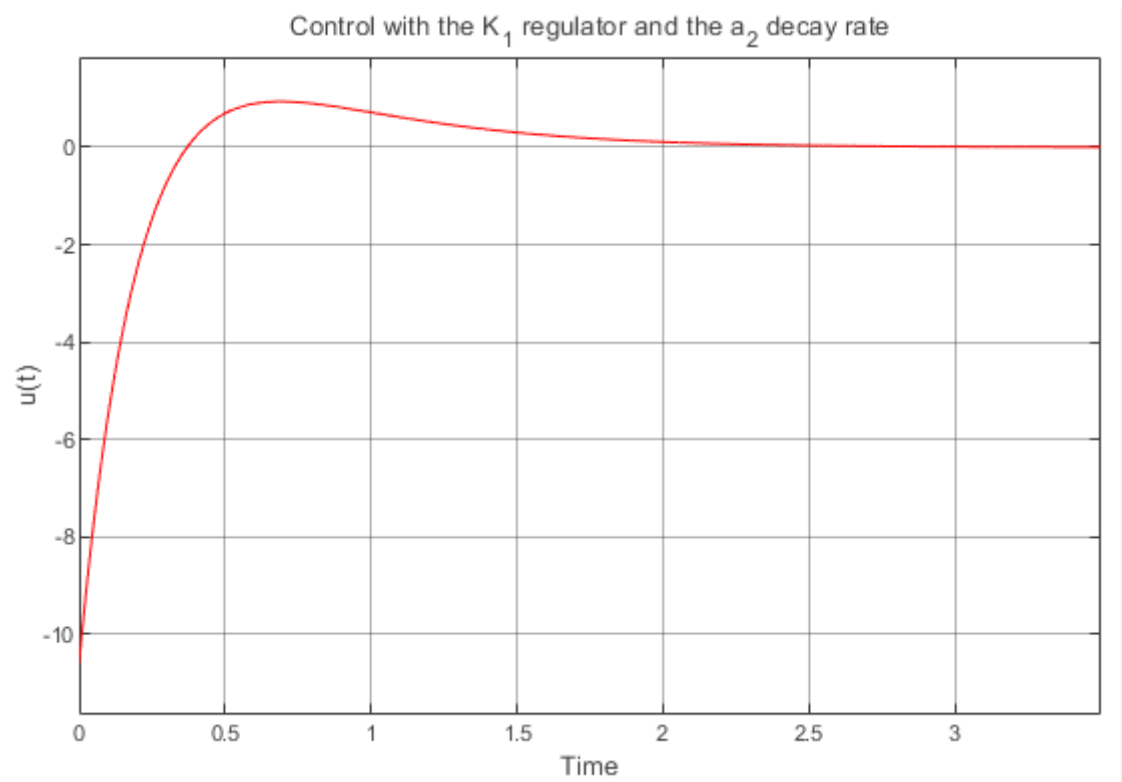


Рис. 6: График $u(t)$ для $\alpha_2 = 0.1$ при $K_1\alpha_2$

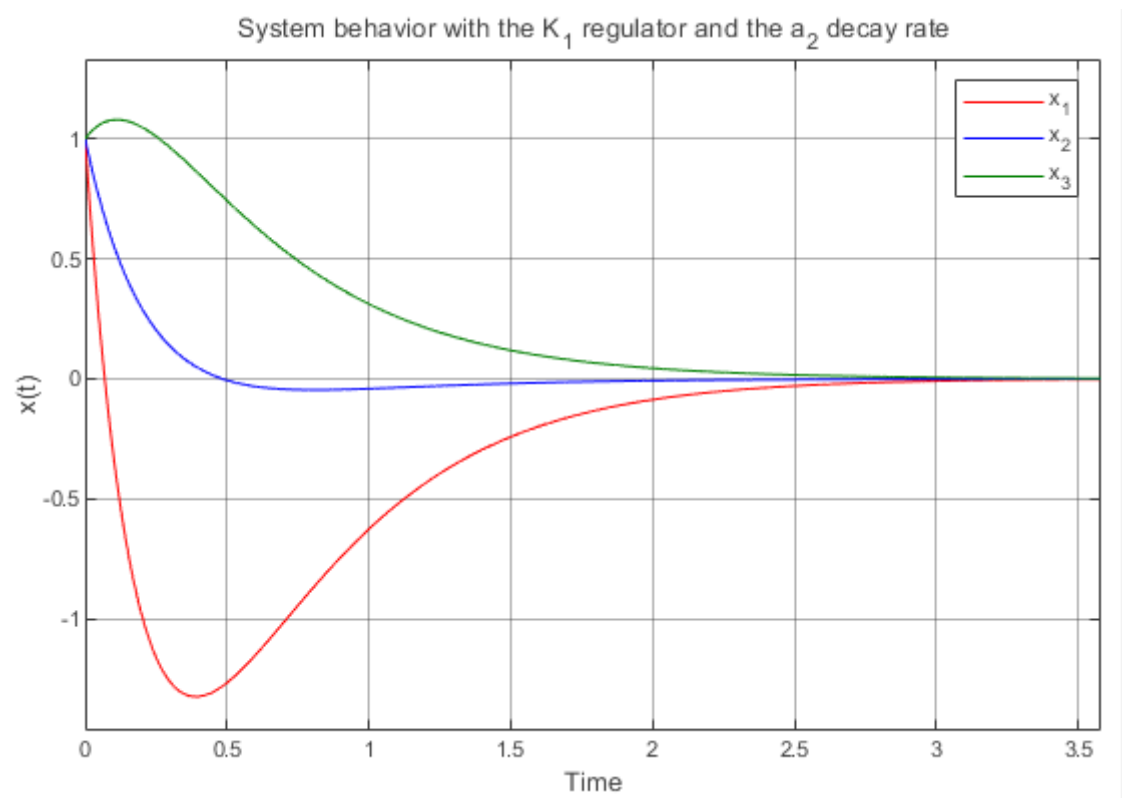


Рис. 7: График $x(t)$ для $\alpha_2 = 0.1$ при $K_1\alpha_2$

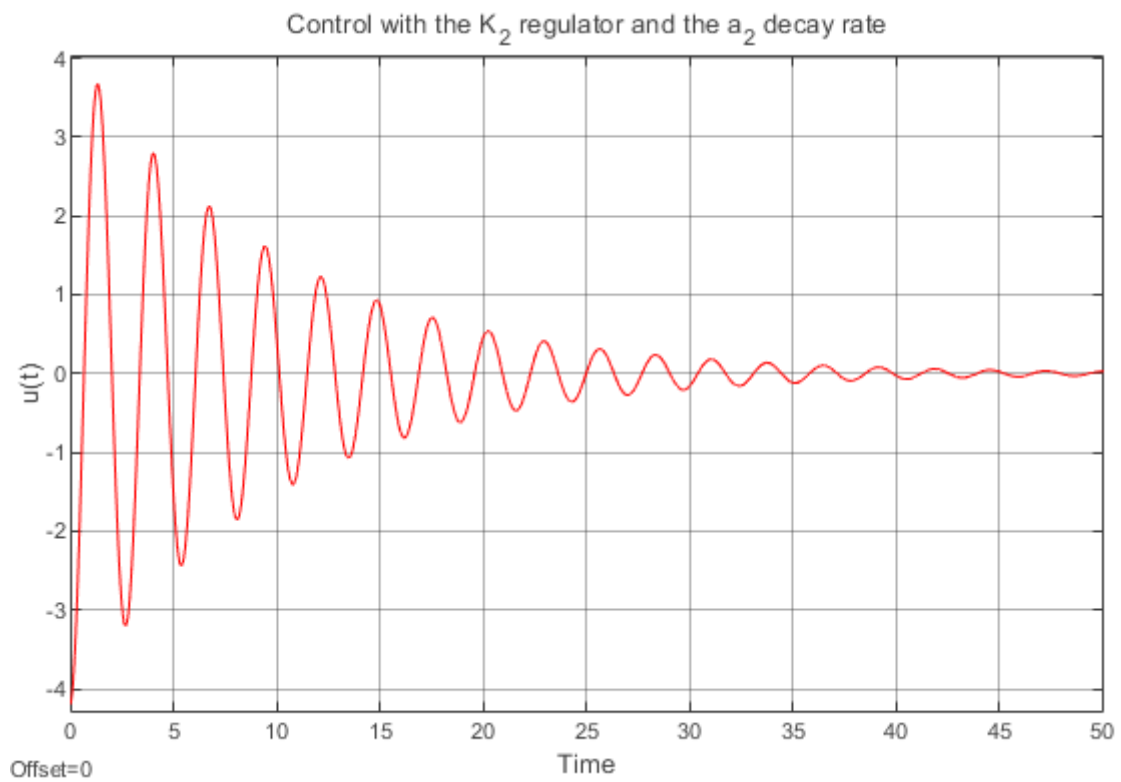


Рис. 8: График $u(t)$ для $\alpha_2 = 0.1$ при $K_{2\alpha_2}$, $\mu_2 = 4.2015$

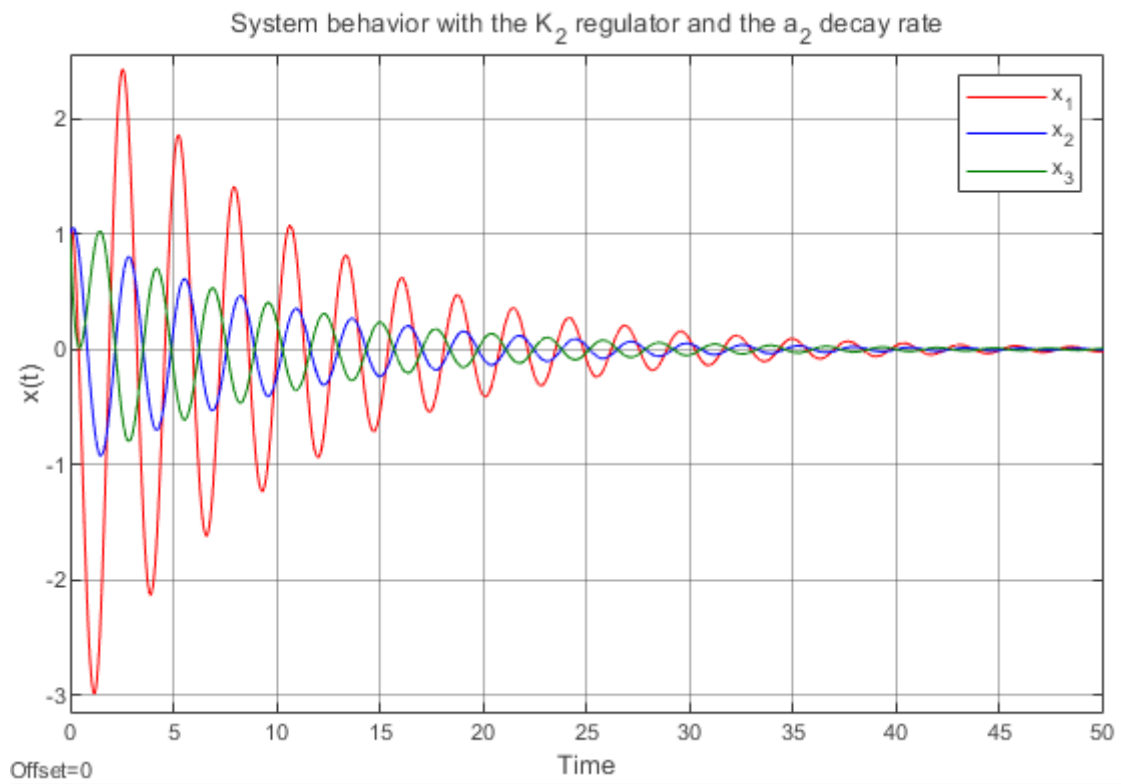


Рис. 9: График $x(t)$ для $\alpha_2 = 0.1$ при $K_{2\alpha_2}$, $\mu_2 = 4.2015$

Сопоставление результатов

На рис. 4, 8 видим, что систему удастся стабилизировать при помощи минимального управления, однако на это уходит больше времени, что наблюдается при сравнении поведения систем на рис. 9, 7. В случае с рис. 5, 3 это менее заметно. В общем результаты без ограничения на управление более гладкие и спокойные, но требуют больше управления.

Синтез регулятора через матричное уравнение типа Риккати

Для каждого α синтезируем регулятор при помощи матричного уравнения типа Риккати при $\nu = 2$ и $R = 1$

$$A^T P + PA + Q - \nu PBR^{-1}B^T P + 2\alpha P = 0, K = -R^{-1}B^T P;$$

Пользуемся MATLAB. Найдем матрицы регулятора $K_{3\alpha_i}$ при $Q = I$

$$K_{3\alpha_1} = [2.1164 \quad -13.4942 \quad 1.6777],$$

$$K_{3\alpha_2} = [-0.8455 \quad -3.3716 \quad -0.5697];$$

Найдем матрицы регулятора $K_{4\alpha_i}$ при $Q = 0$

$$K_{4\alpha_1} = [1.6000 \quad -11.2000 \quad 1.6000],$$

$$K_{4\alpha_2} = [-0.7560 \quad -2.6880 \quad -0.7560];$$

Определим собственные числа замкнутых систем $(A + BK_{j\alpha_i})$

$$\sigma(A + BK_{3\alpha_1}) = \{-2, -2.4114 \pm 4.3116i\},$$

$$\sigma(A + BK_{3\alpha_2}) = \{-2, -0.6692 \pm 2.3797i\},$$

$$\sigma(A + BK_{4\alpha_1}) = \{-2, -2.0000 \pm 4.1231i\},$$

$$\sigma(A + BK_{4\alpha_2}) = \{-2, -0.1000 \pm 2.3259i\};$$

В каждом спектре наблюдаем неуправляемое собственное число -2 – это верно. При $Q = 0$ желаемая степень устойчивости была достигнута – действительные части собственных чисел совпадают с соответствующими α_i . При $Q = I$ результат менее точный, чем при $Q = 0$, однако собственные числа ближе к желаемой степени устойчивости в сравнении с результатами для регуляторов $K_{1\alpha_i}$. Спектр $A + BK_{4\alpha_1}$ полностью совпадает с результатом для $K_{2\alpha_1}$, а в случае с α_2 – почти полностью. В общем решение через матричное уравнение типа Риккати дает более точные результаты.

Компьютерное моделирование для дополнительного пункта

Для замкнутых систем $A + BK_{j\alpha_i}$ выполним компьютерное моделирование – построим графики $u(t), x(t)$ при начальных условиях

$$x(0) = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix}$$

Для $A + BK_{4\alpha_1}$ графики строить избыточно – результаты полностью совпали с результатом для $A + BK_{2\alpha_1}$. Достаточно посмотреть на рис. 4, 5.

Далее расположены графики $u(t), x(t)$, смоделированные по схеме, представленной на рис. 1

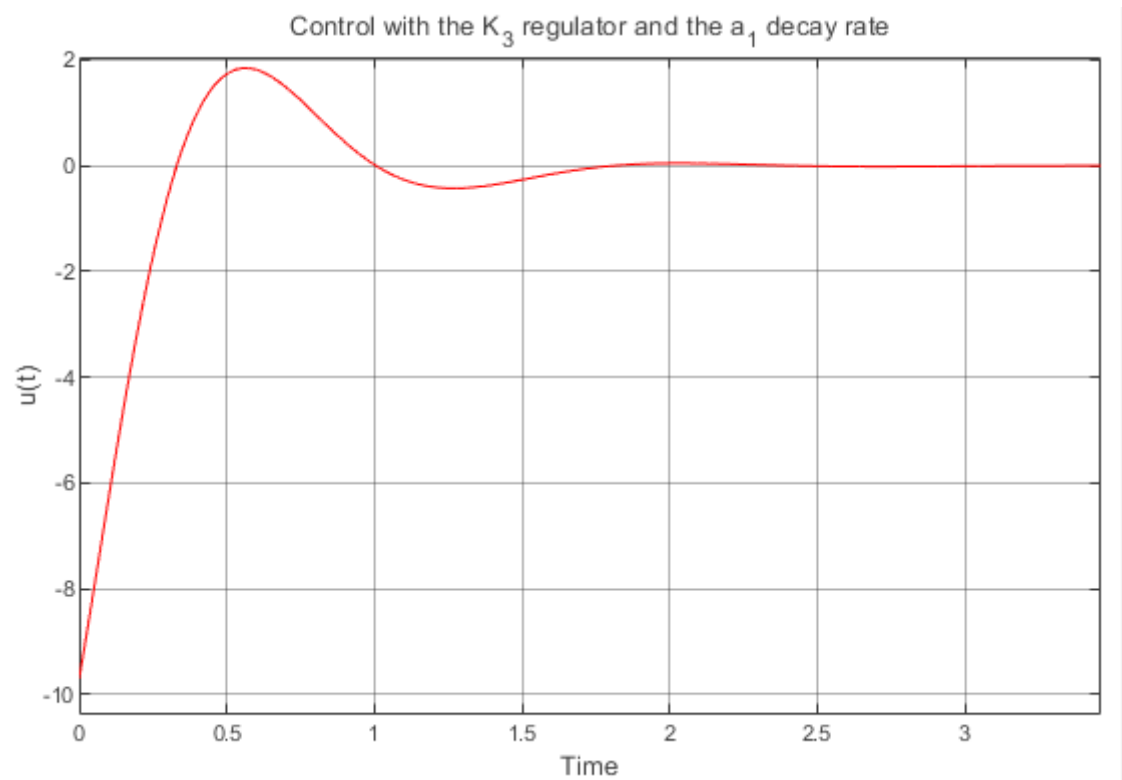


Рис. 10: График $u(t)$ для $\alpha_1 = 2$ при $K_{3\alpha_1}$

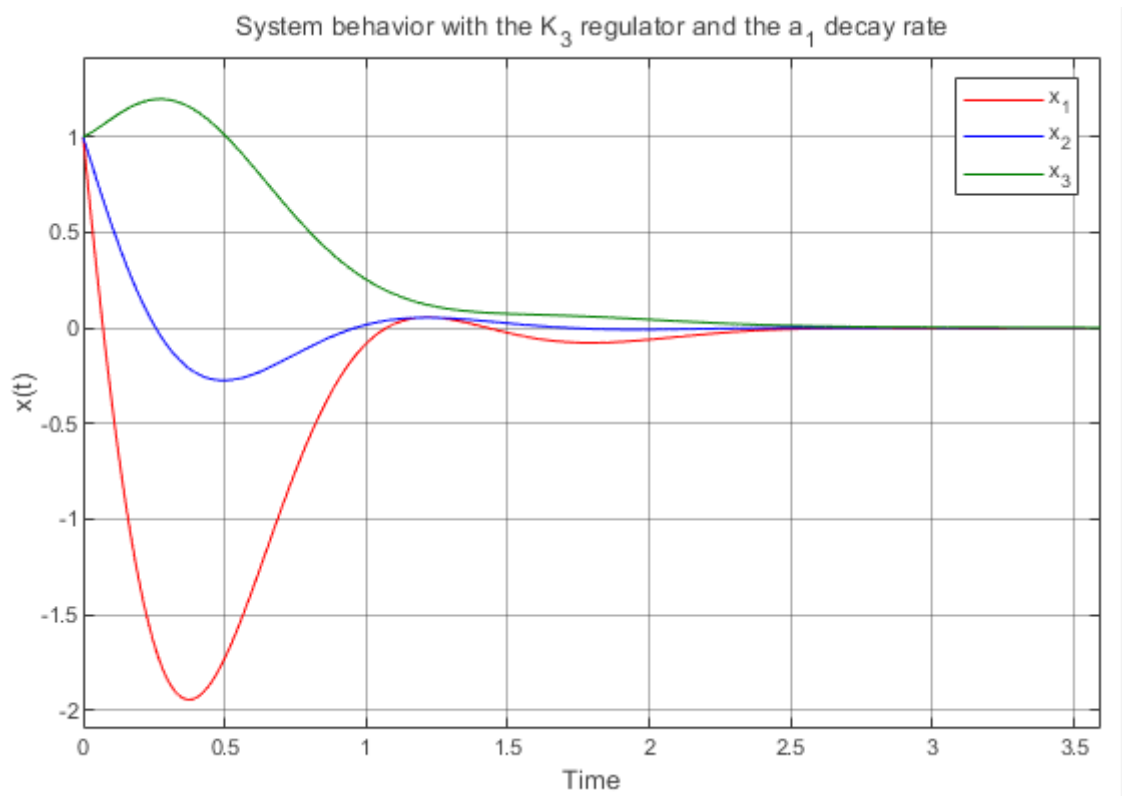


Рис. 11: График $x(t)$ для $\alpha_1 = 2$ при $K_{3\alpha_1}$

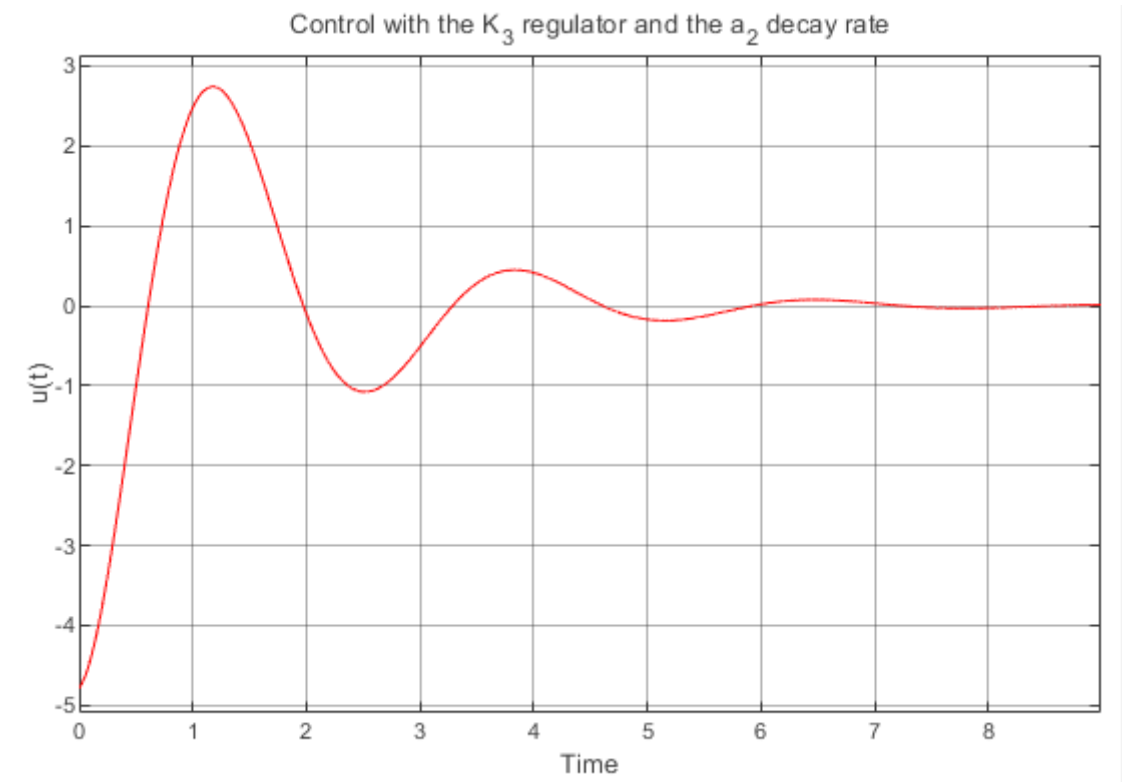


Рис. 12: График $u(t)$ для $\alpha_2 = 0.1$ при $K_3 \alpha_2$

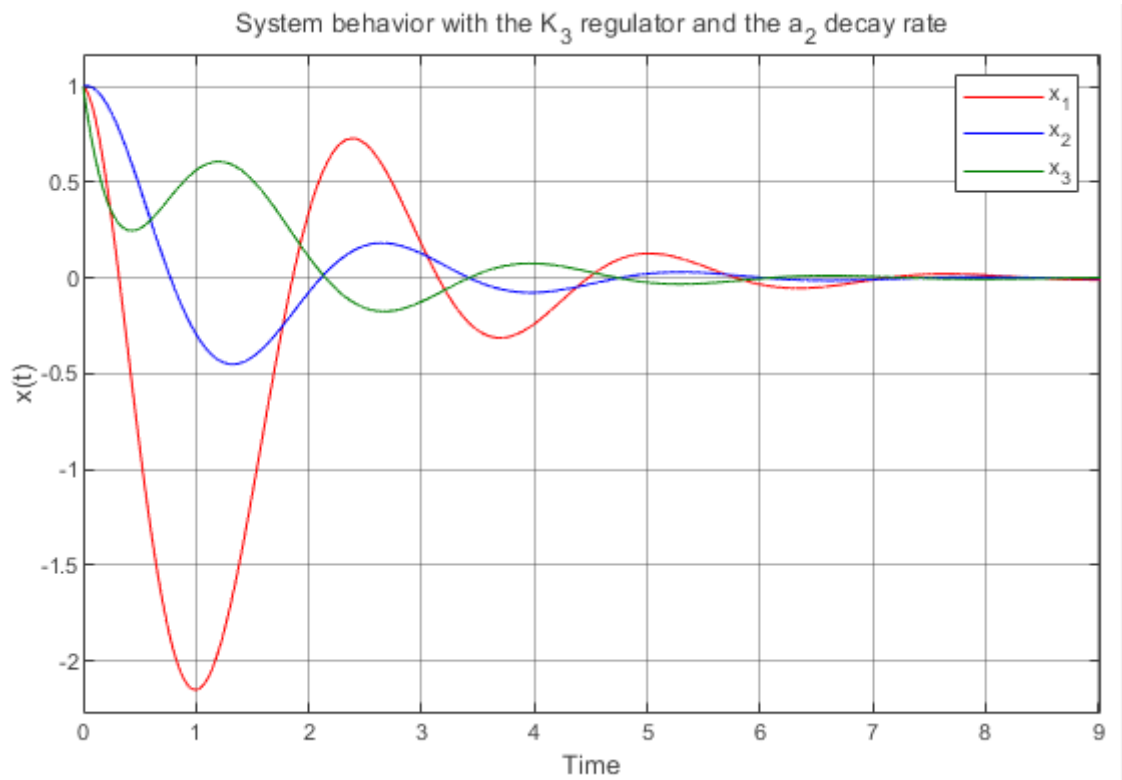


Рис. 13: График $x(t)$ для $\alpha_1 = 0.1$ при $K_3 \alpha_2$

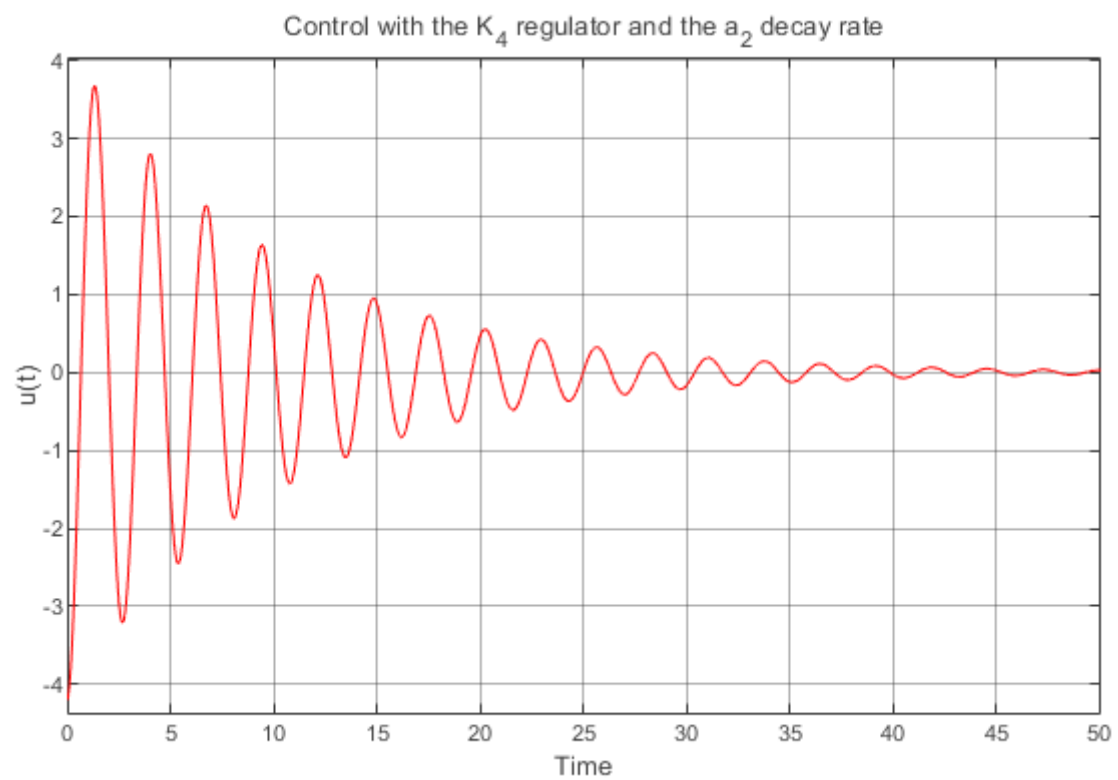


Рис. 14: График $u(t)$ для $\alpha_2 = 0.1$ при $K_4 \alpha_2$

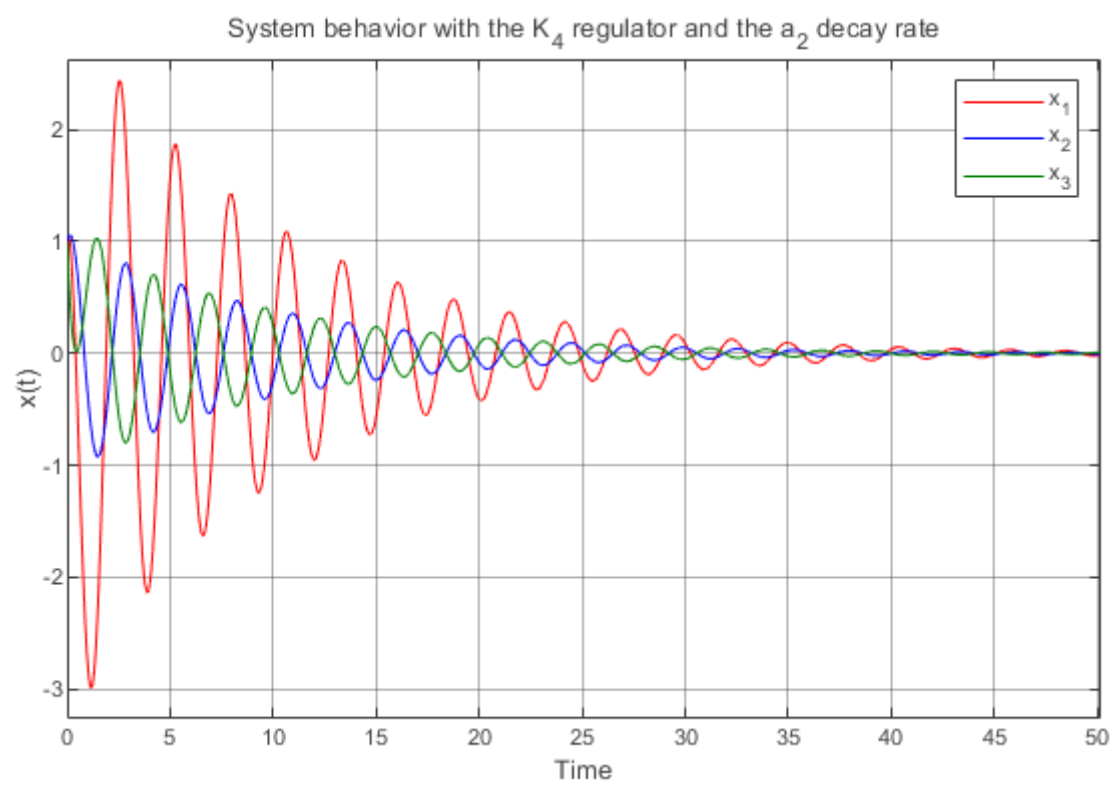


Рис. 15: График $x(t)$ для $\alpha_1 = 0.1$ при $K_4 \alpha_2$

Сопоставление результатов для дополнительного пункта

Видим, что в случаях с K_4 система приобретает больше осцилляций, чем с K_3 (сравн. рис. 5, 11 и 15, 13). Время схождения системы к нулю быстрее с K_3 , однако с K_4 требуется меньше управления. В общем графики почти совпадают с результатами для $K_{1,2}$ (в случае $K_{4\alpha_1}$ результаты полностью совпали с $K_{2\alpha_1}$). Таким образом, можно предположить, что синтез регулятора через матричное уравнение Риккати почти решает задачу минимизации управления.

Вывод

В данном задании был исследован синтез регулятора через матричное неравенство типа Ляпунова и матричное уравнение типа Риккати. Были получены графики, подтверждающие корректность расчетов и рассуждений. Удалось получить желаемую степень устойчивости с помощью неограниченного и минимального управлений. Результат решения через Риккати напоминает результат решения задачи минимизации управления.

Задание 2. Управление по выходу с заданной степенью устойчивости

Рассмотрим систему

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu, \\ y = Cx, \end{cases} \quad A = \begin{bmatrix} 2 & 0 & -4 & 2 \\ 0 & 2 & -2 & 4 \\ -4 & -2 & 2 & 0 \\ 2 & 4 & 0 & 2 \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} 2 \\ 4 \\ 6 \\ 8 \end{bmatrix}, \quad C = \begin{bmatrix} -2 & 2 & 2 & 2 \\ 2 & 0 & 0 & 2 \end{bmatrix};$$

Управляемость, стабилизируемость, наблюдаемость и обнаруживаемость

Найдем собственные числа матрицы A . Программа для вычислений в MATLAB представлена на листинге 2 в приложении 2

$$\sigma(A) = \{0, -4, 4, 8\}$$

Собственное число $\lambda_2 = -4$ асимптотически устойчивое, может быть неуправляемым и/или ненаблюдаемым. $\lambda_1 = 0$ устойчиво, но не асимптотически. Числа $\lambda_{3,4} > 0$ неустойчивые, нужна управляемость и наблюдаемость. Аналогично первому заданию найдем жорданово разложение матрицы A и матрицы B, C в базисе ее собственных векторов

$$A = PJP^{-1} = \begin{bmatrix} 1 & -1 & 1 & -1 \\ -1 & -1 & 1 & 1 \\ 1 & -1 & -1 & 1 \\ 1 & 1 & 1 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & -4 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 8 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 4 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0.25 & -0.25 & 0.25 & 0.25 \\ -0.25 & -0.25 & -0.25 & 0.25 \\ 0.25 & 0.25 & -0.25 & 0.25 \\ -0.25 & 0.25 & 0.25 & 0.25 \end{bmatrix},$$
$$B_J = \begin{bmatrix} 3 \\ -1 \\ 2 \\ 4 \end{bmatrix}, \quad C_J = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & 8 \\ 4 & 0 & 4 & 0 \end{bmatrix};$$

Степень устойчивости

Так как система полностью управляема, то с помощью регулятора вида $u = Kx$ можно добиться любой желаемой степени устойчивости.

Степень сходимости

Схема моделирования системы, замкнутой регулятором, состоящим из наблюдателя состояния и закона управления

The diagram illustrates a control system with the following components and connections:

- Reference Input (u):** A signal entering from the left, which is fed into a summing junction (labeled $+$) and a block labeled K .
- Feedforward Path:** The reference input u is also fed into a block labeled K^*u , which then feeds into the same summing junction.
- Controller Path:** The output of the summing junction is fed into a block labeled $\frac{1}{s}$ (integrator), which then feeds into a block labeled K^*u .
- Plant Path:** The output of the integrator is fed into a block labeled K , which then feeds into a block labeled K^*u .
- Feedback Path:** The output of the plant (K^*u) is fed into a summing junction (labeled $+$) and a block labeled K .
- Summing Junctions:** There are two main summing junctions. The first is labeled $+$ and receives inputs from the reference input u and the feedforward path. The second is labeled $+$ and receives inputs from the output of the plant and the feedback path.
- Output and Estimation:** The output of the second summing junction is fed into a block labeled $\frac{1}{s}$ (integrator), which then feeds into a block labeled K^*u . The output of this block is fed into a summing junction (labeled $+$) and a block labeled K . The output of this summing junction is fed into a block labeled K^*u , which then feeds into the first summing junction.
- Disturbance and Error:** A disturbance signal e is fed into a summing junction (labeled $+$) and a block labeled K . The output of this summing junction is fed into a block labeled K^*u , which then feeds into the first summing junction. The output of the first summing junction is fed into a block labeled K , which then feeds into the second summing junction.
- Final Output:** The output of the second summing junction is fed into a block labeled K^*u , which then feeds into the first summing junction. The output of the first summing junction is fed into a block labeled K , which then feeds into the second summing junction.

Желаемые значения степени устойчивости и сходимости

$$\alpha_1 = 4,$$

$$\alpha_2 = 1;$$

Наборы значений желаемой степени устойчивости и сходимости

Составим 3 набора значений желаемых степеней устойчивости α_K и сходимости α_L

$$\begin{aligned}\alpha_K &= \alpha_L = 4 \\ \alpha_K &> \alpha_L \Leftrightarrow 4 > 1 \\ \alpha_K &< \alpha_L \Leftrightarrow 1 < 4\end{aligned}$$

Синтез регулятора

Процесс вычислений аналогичен первому заданию. Используем метод уравнений Риккати и MATLAB. Будем подбирать матрицу Q , при которой отклонения собственных чисел спектра замкнутой системы от желаемой степени устойчивости будут минимизированы.

Вычислим K_{α_1} для $\alpha_K = 4$ при $Q = 0$, $\nu = 2$, $R = 1$

$$K_{\alpha_1} = \begin{bmatrix} -92.4000 & 32.4000 & 87.6000 & 27.6000 \end{bmatrix}$$

Проверим собственные числа замкнутой системы $A + BK_{\alpha_1}$

$$\sigma(A + BK_{\alpha_1}) = \{-4, -4, -4.0000 \pm 13.2665i\}$$

Действительные части всех собственных чисел совпадают с желаемой степенью устойчивости $\alpha_K = 4$. Регулятор синтезирован корректно.

Вычислим K_{α_2} для $\alpha_K = 1$ при $Q = 0.000001 \cdot I$, $\nu = 2$, $R = 1$:

$$K_{\alpha_2} = \begin{bmatrix} -23.1563 & 3.4688 & 22.7813 & 3.0938 \end{bmatrix}$$

Выполним аналогичную проверку замкнутой системы

$$\sigma(A + BK_{\alpha_2}) = \{-4, -1, -1.0000 \pm 7.6812i\}$$

Действительные части трех собственных чисел совпадают с желаемой степенью устойчивости $\alpha_K = 1$. Одно из чисел всегда остается равным -4 . Можем сделать вывод, что регулятор синтезирован корректно.

Синтез наблюдателя

Матрицы наблюдателя L будем искать с помощью матричных неравенств

$$Q \succ 0, \quad A^T Q + Q A + 2\alpha Q + C^T Y^T + Y C \prec 0, \quad L = Q^{-1} Y;$$

Алгоритм минимизации аналогичен первому заданию, разве что γ уже будет не скаляр, а матрица размера 2×2 . Минимизировать будем ее норму. Решаем через `cvx`. Так как размерность выхода C другая, то и Y станет другой размерности -4×2 .

Вычислим L_{α_1} для $\alpha_L = 4$

$$L_{\alpha_1} = \begin{bmatrix} -12.4989 & -4.2737 \\ -2.5002 & 1.1365 \\ 12.4990 & 3.1367 \\ -2.5001 & -0.0043 \end{bmatrix}$$

Проверим собственные числа замкнутой системы $A + BL_{\alpha_1}$

$$\sigma(A + BL_{\alpha_1}) = \{-4.0625, -4.4856, -4.0003 \pm 9.7970i\}$$

Действительные части собственных чисел близки к желаемой степени сходимости $\alpha_L = 4$. Наблюдатель синтезирован корректно.

Вычислим L_{α_2} для $\alpha_L = 1$

$$L_{\alpha_2} = \begin{bmatrix} -6.1252 & -2.5639 \\ -1.7500 & 0.2869 \\ 6.1251 & 2.2774 \\ -1.7499 & -0.0027 \end{bmatrix}$$

Выполним аналогичную проверку замкнутой системы

$$\sigma(A + BL_{\alpha_2}) = \{-1.1548, -3.9907, -1.0000 \pm 6.7087i\}$$

Действительные части комплексной пары совпали с желаемой степенью сходимости $\alpha_L = 1$. Собственное число $\lambda_1 = -1.1548$ близко к желаемой степени устойчивости. Число $\lambda_2 = -3.9907$ близко к ненаблюдаемому собственному числу -4 матрицы A . Можем сделать вывод, что наблюдатель синтезирован корректно.

Компьютерное моделирование

Выполним компьютерное моделирование с начальными условиями системы

$$x(0) = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix}$$

и наблюдателя

$$\hat{x}(0) = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

Построим графики формируемого управления $u(t)$, сравнительные графики $x(t)$ и $\hat{x}(t)$ (покомпонентно), а также график ошибки наблюдателя $e(t) = x(t) - \hat{x}(t)$. Для построения пользуемся схемой, представленной на рис. 16.

Далее со следующей страницы расположены перечисленные графики

тут будут графики (27 штук максимум)

Общий вывод по работе

...

Приложения

Приложение 1

```
% plant parameters
A = [5 2 7; 2 1 2; -2 -3 -4];
B = [3; 1; -1];

% A matrix eigenvalues
A_e = eig(A)

% Jordan matrix
[P, J] = jordan(A);
Pre(:,1) = P(:,1);
Pre(:,2) = imag(P(:,2));
Pre(:,3) = real(P(:,3))
Pre_inv = Pre^-1
J_re = Pre_inv * A * Pre
B_jre = Pre_inv * B

% Desired decay rate
a1 = 2;
a2 = 0.1;

% solving LMI no restrictions on control
cvx_begin sdp
% a1
variable P1(3,3) symmetric
variable Y1(1,3)
P1 > 0.0001*eye(3);
P1*A' + A*P1 + 2*a1*P1 + Y1'*B' + B*Y1 <= 0;
cvx_end

cvx_begin sdp
% a2
variable P2(3,3) symmetric
variable Y2(1,3)
P2 > 0.0001*eye(3);
P2*A' + A*P2 + 2*a2*P2 + Y2'*B' + B*Y2 <= 0;
cvx_end

K1_a1 = Y1*inv(P1)
K1_a2 = Y2*inv(P2)

% A+BK1_ai eigenvalues
ABK1_a1 = A+B*K1_a1;
ABK1_a2 = A+B*K1_a2;
eig(ABK1_a1)
eig(ABK1_a2)
```

```

% solving LMI with control constraint
x0 = [1; 1; 1];

% a1
cvx_begin sdp
variable P12(3,3) symmetric
variable Y12(1,3)
variable mumu_a1
minimize mumu_a1
P12 > 0.0001*eye(3);
P12*A' + A*P12 + 2*a1*P12 + Y12'*B' + B*Y12 <= 0;
[P12 x0;
x0' 1] > 0;
[P12 Y12';
Y12 mumu_a1] > 0;
cvx_end

cvx_begin sdp
% a2
variable P22(3,3) symmetric
variable Y22(1,3)
variable mumu_a2
minimize mumu_a2
P22 > 0.0001*eye(3);
P22*A' + A*P22 + 2*a2*P22 + Y22'*B' + B*Y22 <= 0;
[P22 x0;
x0' 1] > 0;
[P22 Y22';
Y22 mumu_a2] > 0;
cvx_end

mu_a1 = sqrt(mumu_a1)
mu_a2 = sqrt(mumu_a2)

K2_a1 = Y12*inv(P12)
K2_a2 = Y22*inv(P22)

% A+BK2_ai eigenvalues
ABK2_a1 = A+B*K2_a1;
ABK2_a2 = A+B*K2_a2;
eig(ABK2_a1)
eig(ABK2_a2)

% solving Riccati
Q1 = eye(3);
v = 2;
R = 1;

% a1
Aa1 = A + eye(3) * (a1-0.0000000001);
[P,K,e]=icare(Aa1,sqrt(2)*B,Q1,R);
K3_a1=-inv(R)*B'*P
e=eig(A+B*K3_a1)

% a2
Aa2 = A + eye(3) * a2;
[P,K,e]=icare(Aa2,sqrt(2)*B,Q1,R);

```

```

K3_a2=-inv(R)*B'*P
e=eig(A+B*K3_a2)

Q2 = 0;
% a1
Aa12 = A + eye(3) * (a1-0.00000000001);
[P,K,e]=icare(Aa12,sqrt(2)*B,Q2,R);
K4_a1=-inv(R)*B'*P
e=eig(A+B*K4_a1)

% a2
Aa22 = A + eye(3) * a2;
[P,K,e]=icare(Aa22,sqrt(2)*B,Q2,R);
K4_a2=-inv(R)*B'*P
e=eig(A+B*K4_a2)

```

Листинг 1: Программа для задания 1

Приложение 2

```

% plant parameters
A=[2 0 -4 2;
   0 2 -2 4;
   -4 -2 2 0;
   2 4 0 2];
B=[2; 4; 6; 8];
C=[-2 2 2 2;
   2 0 0 2];

% A matrix eigenvalues
A_e = eig(A)
[P, J] = jordan(A)
P_inv = inv(P)
B = P_inv * B
C = C * P

% Desired decay rate
a1 = 4;
a2 = 1;

% case 1: ak == a1
ak = a1;
a1 = a1;

% solving Riccati
Q = 0;
v = 2;
R = 1;

% find K
Aak = A + eye(4) * (ak-0.00000000001);
[P,K,e]=icare(Aak,sqrt(2)*B,Q,R);
K_case1=-inv(R)*B'*P
eK_case1=eig(A+B*K_case1)

% find L
x0=[1;1;1;1];

```

```

x0_est=[0;0;0;0];
e0=x0-x0_est;

% solving LMI with control constraint
% mumu 2x2, not scalar anymore
% minimizing matrix by its norm
cvx_begin sdp
variable Q(4,4)
variable Y(4,2)
variable mumu(2,2)
minimize norm(mumu, inf)
Q>0.0001*eye(4);
A'*Q + Q*A+ 2*a1*Q + C'*Y' + Y*C <= 0;
[Q e0;
e0' 1]>0;
[Q Y;
Y' mumu]>0;
cvx_end
L_case1=inv(Q)*Y
eL_case1=eig(A+L_case1*C)

% case 2: ak > a1
ak = a1;
a1 = a2;

% K found case 1
K_case2 = K_case1
eK_case2 = eK_case1

% find L
cvx_begin sdp
variable Q(4,4)
variable Y(4,2)
variable mumu(2,2)
minimize norm(mumu, inf)
Q>0.0001*eye(4);
A'*Q + Q*A+ 2*a1*Q + C'*Y' + Y*C <= 0;
[Q e0;
e0' 1]>0;
[Q Y;
Y' mumu]>0;
cvx_end
L_case2=inv(Q)*Y
eL_case2=eig(A+L_case2*C)

% case 3: ak < a1
ak = a2;
a1 = a1;

% find K
Q = eye(4)*0.000001;
Aak = A + eye(4) * ak;
[P,K,e]=icare(Aak,sqrt(2)*B,Q,R);
K_case3=-inv(R)*B'*P
eK_case3=eig(A+B*K_case3)

% L found case 1
L_case3 = L_case1

```

```
eL_case3 = eL_case1
```

Листинг 2: Программа для задания 2