

СИНТЕЗ КОРРЕКТИРУЮЩИХ УСТРОЙСТВ НА ОСНОВЕ ИНТЕГРАЛЬНЫХ И КОРНЕВЫХ КРИТЕРИЕВ КАЧЕСТВА

Введение

Статья посвящена разработке подхода синтеза классических регуляторов с обратной связью на основе интегральных и корневых критериев качества, позволяющего учитывать как быстродействие, перерегулирование и колебательность управляемого процесса, так и расход энергии на управление. При этом интегральный квадратичный критерий общего вида используется для решения задачи выбора структуры регулятора и его параметрической настройки, а корневой критерий – для учета таких показателей качества, как быстродействие, перерегулирование, колебательность. Содержание статьи направлено, в основном, на обоснование предложенного подхода, а не на его исчерпывающее решение.

Анализ существующих методов решения задач синтеза классических регуляторов

Как правило, задачи синтеза классических регуляторов, сводятся к синтезу так называемых корректирующих устройств. В таких задачах “основная часть” математической модели, учитывающая модель объекта управления и функционально необходимых элементов систем управления, включая их конфигурацию и принцип управления, считаются известными. Для решения подобных задач используются известные частотные, корневые и интегральные методы. Выбор метода осуществляется с учетом набора содержательных требований к качеству процесса управления.

Среди названных методов наиболее мощным является частотный метод, реализованный на базе логарифмических амплитудно-частотных и фазочастотных характеристик. Этот метод позволяет одновременно обеспечить требования точности вынужденных режимов процесса управления, его быстродействие и перерегулирование. Метод позволяет определить как структуру, так и параметры корректирующих устройств.

Корневой метод позволяет обеспечивать требования быстродействия и колебательности свободных составляющих процесса управления. В этом методе, как правило, структура корректирующего устройства выбирается эвристически на базе некоторых соображений, а ее параметры подлежат определению. Такой подход известен, как подход синтеза “модального” управления.

Классические интегральные методы, оперирующие в основном квадратичными формами от переменных состояния, позволяют обеспечить

© А.Г. Кикю, В.М. Бурлаков, Г.Ю. Павловский, 2005

интегральные требования к свободной составляющей процесса управления и ее производных. В этом методе структура корректирующего устройства также выбирается на базе некоторых соображений, а ее параметры находятся из условия минимума используемого критерия. Конструктивность интегральных квадратичных критериев связана в основном со сравнительно простотой процедуры решения задачи оптимизации.

Следует отметить, что все классические методы в чистом виде не учитывают такой важный показатель качества, как расход энергии на управление.

Попытку решить задачу синтеза классических регуляторов, учитывающие расход энергии на управление, выполнил В.К.Антонов в ряде его работ, включая подготовленную диссертацию на соискание степени доктора технических наук. Для достижения указанной цели В.К.Антонов, как базовую, использовал следующую интегрально-квадратическую постановку задачи

$$\min_{x, u} \left\{ \int_0^{\infty} [x^T(t)Qx(t) + u^T(t)Ru(t)]dt \left| \begin{array}{l} \dot{x} = \varphi_i[x(t), u(t)], \quad i = 1 \dots n; \\ x_i(0) = x_{i0}, \quad i = 1 \dots n; \\ x_i(\infty) = 0, \quad i = 1 \dots n \end{array} \right. \right\} \quad (1)$$

Известно, что полученный алгоритм управления с обратной связью, имеет вид

$$u^* = u^*(x^*) = \sum_{i=1}^n k_i x_i^* = k^T x^* \quad (2)$$

Содержательные показатели качества, такие как быстродействие t_y , перегулирование σ_{\max} и расход энергии \mathcal{E}_u зависят от коэффициентов k_i алгоритма управления, т.е.:

$$t_y = t_y(k), \sigma_{\max} = \sigma_{\max}(k), \mathcal{E}_u = \mathcal{E}_u(k), \quad (3)$$

или от переменных состояния:

$$t_y = t_y(x), \sigma_{\max} = \sigma_{\max}(x), \mathcal{E}_u = \mathcal{E}_u(x). \quad (4)$$

Из последнего следует, что для управления указанными показателями качества необходимо управлять всем вектором переменных состояния.

Для управления вектором переменных состояния В.К. Антонов предложил в критерий качества ввести дополнительную взвешенную квадратичную форму $\gamma x^T(t)Q_D x(t)$, т.е. от задачи (1) перейти к задаче

$$\min_{x, u} \left\{ \int_0^{\infty} [x^T(t)Qx(t) + \gamma x^T(t)Q_D x(t) + u^T(t)Ru(t)]dt \left| \begin{array}{l} \dot{x} = \varphi_i[x(t), u(t)]; \\ x_i(0) = x_{i0}; \\ x_i(\infty) = 0 \end{array} \right. \right\} \quad (5)$$

$i = 1 \dots n$

в которой в качестве весового коэффициента γ он в частности использовал скалярную постоянную. При этом утверждал, что одной постоянной γ может управлять полным вектором переменных состояния. Очевидно, что скалярным “инструментом” γ нельзя управлять векторной переменной. Это заблуждение и привело к провалу защиты его докторской диссертации.

Цель данной статьи состоит в демонстрации возможного подхода решения задач подобного рода.

Постановка задачи

Решаемая в рамках статьи задача состоит в следующем:

1. На основе интегральных квадратичных критериев качества разработать корректный подход синтеза корректирующих устройств, учитывающих кроме требований к быстродействию и перерегулированию процесса управления, также и требование к расходу энергии на управление.
2. Показать, что при необходимости, могут быть решены и обратные задачи, а именно, могут быть синтезированы интегральные критерии качества на основе требований к содержательным показателям качества.

Подход решения задачи

Демонстрации возможного подхода синтеза корректирующих устройств, обеспечивающих упомянутые требования, рассмотрим на основе следующей постановке задачи управления состоянием линейного объекта второго порядка

$$\frac{\min}{x, u} \left\{ \int_0^{\infty} (q_1 x_1^2 + q_2 x_2^2 + q_3 u^2) dt \left| \begin{array}{l} \dot{x}_1 = x_2, \\ \dot{x}_2 = -a_0 x_1 - a_1 x_2 + u, \\ x_1(0) = x_{10}, x_2(0) = x_{20}; \\ x_1 \infty = 0, x_2 \infty = 0; \\ t_y \leq t_{y \text{ доп}}, \sigma_{\max} \leq \sigma_{\max \text{ доп}}, \\ \int_0^{\infty} u^2(t) dt \leq \mathcal{D}_{\text{удоп}} \end{array} \right. \right\} \quad (6)$$

где a_0, a_1, b – коэффициенты дифференциального уравнения объекта управления

$$\dot{x} + a_1 \dot{x} + a_0 x = bu. \quad (7)$$

Рассмотрим сперва решение задачи (6) без учета ограничений $t_y \leq t_{y \text{ доп}}, \sigma_{\max} \leq \sigma_{\max \text{ доп}}, \int_0^{\infty} u^2(t) dt \leq \mathcal{D}_{\text{удоп}}$.

При желании привлечь корневой метод для обеспечения показателей качества $t_y \leq t_{y \text{ доп}}, \sigma_{\max} \leq \sigma_{\max \text{ доп}}$ задачу целесообразно решить методом классического вариационного исчисления. Функционал Лагранжа для такой задачи имеет вид

$$L = \int_0^{\infty} q_1 x_1^2 + q_2 x_2^2 + q_3 u^2 + \phi_1(\dot{x}_1 - x_2) + \phi_2(\dot{x}_2 + a_0 x_1 + a_1 x_2 - bu) dt. \quad (8)$$

Найденное из (8) оптимальное управление равно

$$u^* = \frac{b}{2q_3} \phi_2, \quad (9)$$

а система дифференциальных уравнений для переменных x_1, x_2, ϕ_1, ϕ_2 с учетом (9) принимает вид

$$\begin{aligned} \dot{x}_1 &= x_2 \\ \dot{x}_2 &= -a_0 x_1 - a_1 x_2 + \frac{b^2}{2q_3} \phi_2 \\ \dot{\phi}_1 &= 2q_1 x_1 + a_0 \phi_2 \\ \dot{\phi}_2 &= 2q_2 x_2 - \phi_1 + a_1 \phi_2 \end{aligned} \quad (10)$$

Характеристическое уравнение системы (10) имеет вид

$$\lambda^4 + 2(a_0 - \frac{a_1^2}{2} - \frac{q_2 b^2}{2q_3}) \lambda^2 + a_0^2 + \frac{b^2 q_2}{q_2} = \lambda^4 + 2\beta_1 \lambda^2 + \beta_2 = 0 \quad (11)$$

В дальнейшем ограничимся лишь случаем действительных корней, (11) который соответствует условию

$$\beta_1^2 > \beta_2, \quad \beta_1 < 0. \quad (12)$$

При этом корни λ_i равны

$$\lambda_{1,2} = \sqrt{-\beta_1 \pm \sqrt{\beta_1^2 - \beta_2}}; \quad \lambda_3 = -\lambda_1, \quad \lambda_4 = -\lambda_2 \quad (13)$$

С учетом граничных условий оптимальные переменные состояния и оптимальное программное управление принимают вид

$$\begin{aligned} x_1^*(t) = x^*(t) &= C_1 e^{\lambda_1 t} + C_2 e^{\lambda_2 t} = \frac{\lambda_2 x_{10} - x_{20}}{\lambda_2 - \lambda_1} e^{\lambda_1 t} + \frac{x_{20} - \lambda_1 x_{10}}{\lambda_2 - \lambda_1} e^{\lambda_2 t} = \\ &= x_1^*(t, \lambda_1, \lambda_2) = x_1^*(t, q_1, q_2, q_3) \end{aligned} \quad (14)$$

$$x_2(t) = \dot{x}(t) = \lambda_1 C_1 e^{\lambda_1 t} + \lambda_2 C_2 e^{\lambda_2 t} = x_2^*(t, \lambda_1, \lambda_2) = x_2^*(t, q_1, q_2, q_3) \quad (15)$$

$$\begin{aligned} u^*(t) &= \frac{1}{b} [(a_0 + a_0 \lambda_1 + \lambda_1^2) C_1 e^{\lambda_1 t} + (a_0 + a_0 \lambda_2 + \lambda_2^2) C_2 e^{\lambda_2 t}] = \\ &= u^*(t, \lambda_1, \lambda_2) = u^*(t, q_1, q_2, q_3) \end{aligned} \quad (16)$$

Алгоритм оптимального управления с обратной связью имеет вид

$$u^*(x_1^*, x_2^*) = k_1 x_1^* + k_2 x_2^* = \frac{a_0 - \lambda_1 \lambda_2}{b} x_1^* + \frac{a_0 + \lambda_1 + \lambda_2}{b} x_2^* \quad (17)$$

Таким образом, переменные состояния и управление, по которым можно судить о быстродействии и перерегулировании, которые зависят от

корней λ_1, λ_2 характеристического уравнения (11), также зависят от параметров q_1, q_2, q_3 интегрального критерия качества. От этих же параметров зависит сам критерий качества

$$I = \int_0^{\infty} (q_1 x_1^2 + q_2 x_2^2 + q_3 u^2) dt = I(\lambda_1, \lambda_2) = I(t, q_1, q_2, q_3) \quad (18)$$

и его интегральные составляющие

$$I_1 = \int_0^{\infty} x_1^2 dt = I_1(\lambda_1, \lambda_2) = I_1(t, q_1, q_2, q_3), \quad (19)$$

$$I_2 = \int_0^{\infty} x_2^2 dt = I_2(\lambda_1, \lambda_2) = I_2(t, q_1, q_2, q_3), \quad (20)$$

$$I_u = \int_0^{\infty} u^2 dt = I_u(\lambda_1, \lambda_2) = I_u(t, q_1, q_2, q_3), \quad (21)$$

характеризующие требования интегральной точности и расход энергии на управление. На рисунках для случая $a_1 = 1, a_0 = 2, b = 4, q_1 = 3, q_2 = 2, q_3 = 1, x_{10} = 10, x_{20} = 0$ и двух различных вариантов a : ($\lambda_{1a} = -36, \lambda_{2a} = -25$), β : ($\lambda_{1\beta} = -36, \lambda_{2\beta} = -64$) приведены графики упомянутых зависимостей

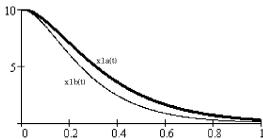


Рис. 1 – График переменной x_1

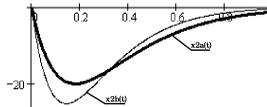


Рис. 2 – График переменной x_2

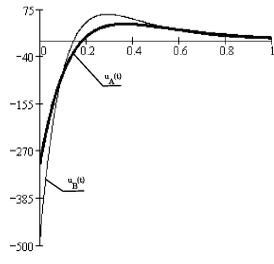


Рис. 3 – График переменной x_3

Из сказанного следует, что параметры интегрального критерия качества в свою очередь зависят от корней λ_1, λ_2 характеристического уравнения дифференциального уравнения объекта. Для рассмотренного случая эти зависимости имеют вид (Рис. 8, Рис. 9):

$$q_1(\lambda_1, \lambda_2) = \frac{\lambda_1^2 \lambda_2^2 - a_0}{b^2}, \quad q_2(\lambda_1, \lambda_2) = \frac{\lambda_1^2 + \lambda_2^2 + 2a_0 - a_1^2}{b^2} \quad (22)$$

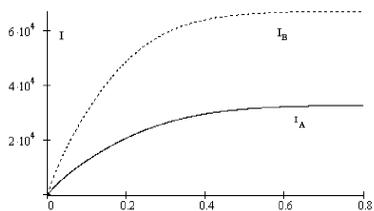


Рис. 4 – График критерия качества

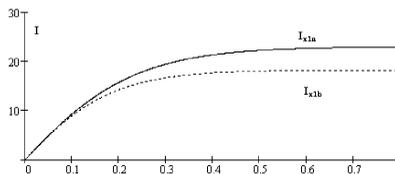


Рис. 5 – График составляющей Ix1

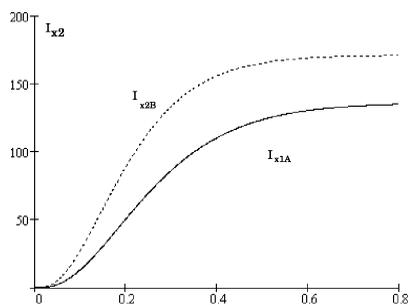


Рис. 6 – График составляющей Ix2

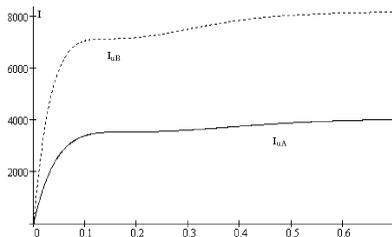


Рис. 7 – График составляющей Iu

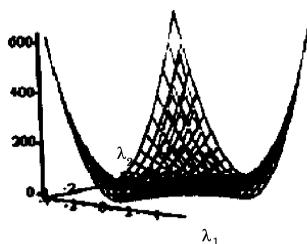


Рис. 8 – Зависимость $q_1(\lambda_1, \lambda_2)$

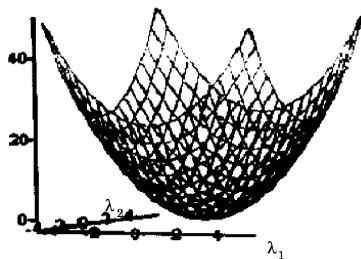


Рис. 9 – Зависимость $q_2(\lambda_1, \lambda_2)$

Коэффициенты алгоритма (17) оптимального управления также зависят от корней λ_1, λ_2 характеристического уравнения системы (10) (Рис. 10, Рис. 11):

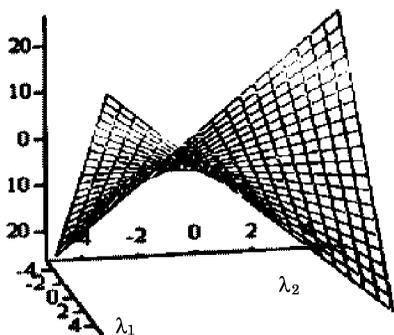


Рис. 10 – Зависимость $k_1(\lambda_1, \lambda_2)$

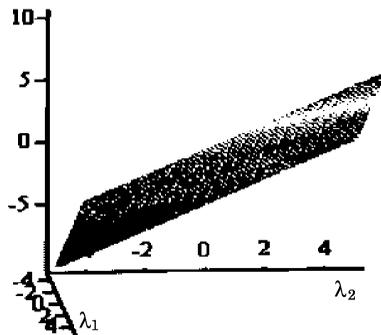


Рис. 11 – Зависимость $k_2(\lambda_1, \lambda_2)$

Из сказанного вытекает, что на основе указанных зависимостей

1. по желаемым временем управления и перерегулированию, которые задаются соответствующим расположением корней λ_1, λ_2 характеристического уравнения, на основе (22) могут быть найдены требуемые коэффициенты интегрального критерия качества для их удовлетворения;
2. по допустимому расходу энергии на управление могут быть найдены необходимые корни характеристического уравнения (Рис. 12);
3. по требуемым составляющим частей I_1, I_2 критерия качества, могут быть найдены необходимые корни характеристического уравнения (Рис. 13);
4. по желаемому расположению корней характеристического уравнения могут быть найдены коэффициенты усиления алгоритма управления (17) и др.

Соответствующие зависимости могут быть получены для объектов более высокого порядка.

На основе полученных зависимостей может быть найдено оптимальное компромиссное решение с точки зрения удовлетворения всех показателей качества, включая расход энергии на управление. Если последнее окажется неприемлемым с прикладной точки зрения, то это означает, что в рамках выбранной структуры корректирующего устройства требуемое решение не может быть достигнуто. Отсюда следует, что для получения удовлетворительного решения необходимо ввести структурные изменения корректирующего устройства и повторить процедуру его параметрического синтеза. Подобный вывод не является оригинальным,

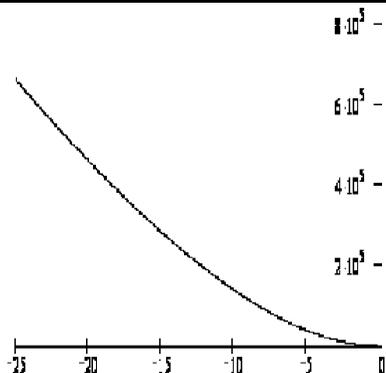


Рис. 12 – Зависимость $I_u(\lambda_2)$

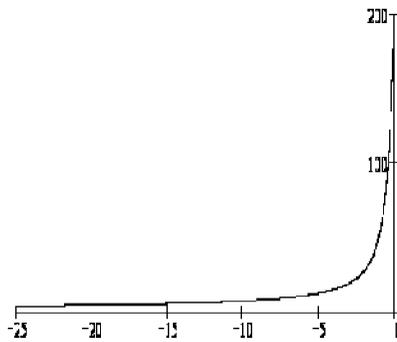


Рис. 13 – Зависимость $I_{x_1}(\lambda_2)$

так как с аналогичными трудностями, как правило, встречаемся при решении задач оптимального управления на основе косвенных критериев качества и особенно интегральных критериев. Действительно, коэффициенты матриц Q и R в (5) определяются итерационным способом.

Литература

1. Антонов В.К. Метод построения качественных регуляторов // Кибернетика и вычислительная техника, вып.126, 2000.- С.40-48.
2. Антонов В.К. Конструирование регуляторов с заданным качеством // Вестник КМУЦА, 1, 1999. С.95-100.