

**КРИТЕРИИ ОПТИМАЛЬНОСТИ И МЕТОДЫ РАСЧЕТА  
ПАРАМЕТРОВ РЕГУЛЯТОРОВ**

**Неустроева С.В.**

**Научный руководитель – канд. техн. наук, доцент Кибардин В.В.**

*Сибирский федеральный университет*

Рассмотрим систему, описываемую системой дифференциальных уравнений

$$\begin{aligned} dx/dt &= f[x(t), u(t), z(t)], \\ x(t_0) &= x_0; \quad x(t_k) = x_k; \end{aligned} \quad (1)$$

где  $x$  -  $n$ - мерный вектор состояний;  $u$  -  $m$ - мерный вектор управления;  $z$  -  $l$ - мерный вектор возмущений;  $f$  - аналитическая векторная функция.

Предполагается, что начальные состояния  $x(t_0)$  известны. Решение задачи управления состоит в выборе таких траекторий управления  $u(t)$  на интервале  $t_0 \leq t \leq t_k$ , чтобы система, описываемая уравнением (1), изменяла свое состояние наилучшим образом. При этом конечный момент времени  $t_k$  может быть фиксированным или произвольным. Например, если на систему, находящуюся в устойчивом состоянии, действует какое-либо возмущение, в результате которого система переходит в другое состояние, то желаемое изменение координат системы определяется выбором такого вектора управления  $u$ , чтобы некоторая функция состояния системы и управления - **к р и т е р и й о п т и м а л ь н о с т и** - вдоль траектории принимала экстремальное значение.

Один из возможных путей состоит в выборе такого вектора  $u$ , который минимизировал бы функционал

$$J = G[x(t_k), t_k] + \int_{t_0}^{t_k} f_0 [x(t), u(t), t] dt. \quad (2)$$

В этом выражении  $G$  и  $f_0$  - обычно скалярные, нелинейные функции. Составляющая  $G$  обеспечивает в конечный (терминальный) момент времени  $t_k$  приближение состояния системы  $x(t_k)$  к некоторому требуемому состоянию и называется терминальной частью. В тоже время использование интегральных зависимостей приводит к тому, что внутри интервала управления не используются чрезмерные управляющие воздействия и отсутствуют значительные отклонения от требуемых траекторий, которым должна следовать система. Функционал (2) называется классическим, а решаемая задача - задачей Больца. Если терминальная часть равна нулю, то задача Лагранжа. Если подинтегральная функция равна нулю, то задача Майера.

Не обосновывая выбор критериев оптимальности, укажем некоторые их типы в зависимости от принадлежности к переходному или установившемуся режиму работы объектов и систем управления.

В качестве критерия оптимальности может быть принято время переходного процесса

$$J1 = \int_{t_0}^{t_k} 1 dt = t_k - t_0 = T \rightarrow \min \quad (3)$$

и система обладает максимальным быстродействием.

При управлении от источников ограниченной мощности можно использовать функционал

$$J_2 = \int_{t_0}^{t_k} u(t) \cdot i(t) dt \rightarrow \min. \quad (4)$$

Система является оптимальной по расходу энергии на управление.

Критерии (3) и (4) являются противоречивыми, так как для своей реализации требуют источников бесконечно большой и бесконечно малой мощности, соответственно. Следовательно, требуется найти закон регулирования, удовлетворяющий наилучшим образом двум или более противоречивым критериям. Необходимо определить компромиссное управление  $u_k(t)$ , которое по возможности лучше удовлетворяло бы двум противоречивым критериям качества  $J_1$  и  $J_2$ . При этом на управление и переменные состояния наложены ограничения общего вида. Для выработки стратегии управления предварительно рассчитывают оптимальные управляющие воздействия  $u_1^*$  и  $u_2^*$ , обеспечивающие, при принятых ограничениях, экстремум функционалам  $J_1 = J_1^*$  и  $J_2 = J_2^*$ . Их находят методами вариационного исчисления. Для решения поставленной задачи составляют функционал

$$J = \alpha |(J_1 - J_1^*)/J_1^*| + \beta |(J_2 - J_2^*)/J_2^*|, \quad (5)$$

где  $\alpha$  и  $\beta$  - весовые коэффициенты, определяемые стратегией управления. В функционале (5) при коэффициентах  $\alpha$  и  $\beta$  стоят абсолютные значения величин. Это вызвано тем, что функционалы  $J_1^*$  и  $J_2^*$  могут достигать в точке экстремума либо максимум, либо минимум, а разности могут быть и положительными, и отрицательными.

В качестве критерия оптимальности могут быть применены известные в теории автоматического управления интегральные оценки качества переходного процесса. При использовании квадратичной интегральной оценки система будет оптимальной, если обеспечивается минимум интеграла

$$J = \int_{t_0}^{t_k} \varepsilon^2(t) dt \rightarrow \min, \quad (6)$$

где  $\varepsilon(t)$  - отклонение выходной величины от заданного значения.

Лучший результат по показателям перерегулирование, колебательность, время регулирования дает критерий

$$J = \int_{t_0}^{t_k} t \cdot \varepsilon^2(t) dt \rightarrow \min. \quad (7)$$

В практике проектирования систем управления электромеханическими объектами широко распространены обобщённые интегральные критерии (интегральные критерии от квадратичных форм)

$$J = \int_{t_0}^{t_k} [x^2 + \gamma_1(dx/dt)^2 + \dots + \gamma_{n-1}(d^{n-1}x/dt^{n-1})^2] dt \rightarrow \min, \quad (8)$$

где  $x$  - выходная переменная;  $\gamma_i$  - весовые коэффициенты при квадратах производных  $i$ -го порядка от выходной координаты.

Первое слагаемое в (8) запрещает длительное существование отклонения  $x$  от заданного, а последующие - длительное существование больших производных. Поэтому минимуму интеграла (8) соответствуют достаточно быстрые и плавные переходные процессы. Имея дифференциальное уравнение замкнутой системы и задавая весовые коэффициенты, можно вычислить оптимальное значение функционала (8). Можно решить и обратную задачу.

Если математическая модель объекта представлена в пространстве состояний

$$dx/dt = Ax + Bu, \quad (9)$$

где  $x$  -  $n$ -мерный вектор переменных состояния;  $u$  -  $m$ -мерный вектор управления;  $A$  и  $B$  - матрицы размерностью  $[n \times n]$  и  $[n \times m]$ , соответственно, то функционал качества имеет вид

$$J = 0,5 \int_{t_0}^{t_k} \left( \sum_{i=1}^n q_i x_i^2 + \sum_{j=1}^m r_j u_j^2 \right) dt,$$

или в квадратичной форме

$$J = 0,5 \int_{t_0}^{t_k} (x^T Q x + u^T R u) dt + x^T(t_k) F_k x(t_k). \quad (10)$$

Здесь  $Q$  и  $R$  - симметричные положительно определённые матрицы размерностью  $[n \times n]$  и  $[m \times m]$ , соответственно;  $F_k$  - неотрицательно определённая матрица размерностью  $[n \times n]$ . Требуется найти такой вектор управления  $u$ , чтобы функционал (14) принимал минимальное значение. Эта задача получила название аналитического конструирования оптимального регулятора. От весовых коэффициентов  $q_i$  и  $r_j$  зависят ограничения соответствующих координат. Если какой либо коэффициент равен нулю, то соответствующая координата никаких ограничений не имеет.

Смысл критерия (14) можно пояснить следующим образом: выражение

$$\int_{t_0}^{t_k} (x^T Q x) dt$$

является нормой  $\|x\|$  вектора  $x$ , т.е. мерой его колебательности в процессе регулирования; выражение

$$\int_{t_0}^{t_k} (u^T R u) dt$$

является мерой количества энергии, используемой для управления; выражение

$$x_k^T F_k x_k$$

характеризует норму  $\|x_k\|$  вектора  $x_k$ , т.е. отклонение от установившегося значения на конце интервала управления.

При случайном характере внешних воздействий компоненты вектора отклонений  $\varepsilon$  и управлений  $u$  также будут случайными величинами. В качестве критериев оптимальности при случайных сигналах может быть использовано среднее значение квадрата ошибки системы  $\langle \varepsilon^2 \rangle$  или среднее значение квадрата выходной координаты  $\langle x^2 \rangle$

$$J = \langle \varepsilon^2 \rangle = \lim_{T \rightarrow \infty} 1/T \int_0^T \varepsilon^2 dt, \quad (11)$$

$$J = \langle x^2 \rangle = \lim_{T \rightarrow \infty} 1/T \int_0^T x^2 dt.$$

В качестве критериев оптимальности системы могут быть приняты функционалы, характеризующие взаимную корреляцию между координатами выхода и возмущения.

При синтезе корректирующих устройств рекомендуется использовать функционал невязки

$$J(k) = \int_0^T [f_1(t, k) - f_2(t, k)]^2 dt = \int_0^T f^2(t, k) dt \Rightarrow \min, \quad (12)$$

где  $f_1, f_2$  - соответственно левая и правая части дифференциальных уравнений замкнутой системы управления, а  $k$  - неизвестные параметры регулятора. Однако при этом появляется необходимость учёта  $\delta$ -функций и её производных, если входной сигнал - единичное входное ступенчатое воздействие. В связи с этим переходят к эквивалентным интегральным уравнениям Вольтерры 2-го рода  $F_1(t, k)$  и  $F_2(t, k)$ , в которых отсутствуют производные от входного и выходного сигналов. Близость левой и правой частей определяют функционалом

$$J(k) = \int_0^T [F_1(t, k) - F_2(t, k)]^2 dt = \int_0^T F^2(t, k) dt \Rightarrow \min. \quad (13)$$

При решении задач структурно - параметрической оптимизации используют критерии амплитудного, симметричного и компромиссного оптимумов.

Критерий технического (амплитудного, модульного) оптимума МО обеспечивает выбор параметров регулятора на основании следующих требований к форме АЧХ замкнутой системы: характеристика в как можно более широком диапазоне частот должна быть горизонтальной и равной единице, наклонный участок характеристики должен быть как можно более крутопадающим. Другими словами, критерий МО требует, чтобы настраиваемая система приближалась по своим частотным свойствам к идеальному фильтру нижних частот, имеющему, как известно, прямоугольную частотную характеристику.

Для решения задачи синхронизации скоростей между отдельными машинами и агрегатами применяются астатические системы регулирования как по заданию, так и по нагрузке. Обычно объект управления состоит в этом случае из нескольких инерционных звеньев первого порядка и интегрирующего звена, на входе которого действует возмущающее воздействие (наброс нагрузки). Для получения астатизма как по заданию, так и по нагрузке в контур вводят ПИ - регулятор, а система становится двукратно интегрирующей. Для того, чтобы АЧХ контура была как можно ближе к единице и более плоской, необходимо потребовать, чтобы как можно большее число производных  $dA^2(\omega)/d\omega^n \rightarrow 0$  при  $\omega \rightarrow 0$ . Критерий симметричного оптимума требует такого выбора постоянной времени контурного регулятора, при котором выполняется это требование.

Если требуется обеспечить плавные и быстрые переходные процессы как по заданию, так и по нагрузке, рекомендуется критерий компромиссного управления. На практике применяются и другие критерии качества переходных процессов.

В зависимости от критерия качества для выбора структуры и параметров регуляторов применяются методы Циглера-Николса, Чина, Кеслера, Латцеля, Куна, Пройса, частотные методы, методы стандартных коэффициентов и т.д. Для одних и тех же систем они дают разные показатели качества переходных процессов и обладают разной трудоёмкостью.