Повышение точности следящих систем при использовании компенсирующих связей по возмущающим воздействиям

Рассмотрим систему, замкнутую единичной отрицательной обратной связью. В прямой цепи этой системы находятся последовательно соединённые регулятор, обладающий передаточной функцией $W_P(s)$, и объект управления (ОУ), имеющий передаточную функцию $W_0(s)$. На ОУ действует возмущающее воздействие F(t).

Определим влияние этого воздействия на ошибку системы $\mathcal{E}(t)$. Для упрощения анализа приведем это воздействие ко входу ОУ, сформировав воздействие $u_F(t)$, отвечающее уравнению

$$U_F(s) = W_F(s)F(s),$$

где $U_F(s)$ и F(s) – изображения по Лапласу переменных $u_F(t)$ и F(t) соответственно; $W_F(s)$ – передаточная функция, отражающая специфику ОУ. Передаточная функция $W_F(s)$ выбирается таким образом, что воздействие $u_F(t)$ вызывает такую же реакцию ОУ, что и исходное воздействие F(t).

Например, если объектом управления является двигатель постоянного тока с независимым возбуждением, управляемый силовым преобразователем, то возмущающим воздействием является момент внешних сил, действующий на вал двигателя, а передаточная функция $W_F(s)$ имеет вид

$$W_F(s) = \frac{R_{\mathcal{A}}}{k_M k_{\Pi P}} (T_{\mathcal{A}} s + 1) (T_{\Pi P} s + 1),$$

где $R_{\mathcal{H}}$ — активное сопротивление якоря; k_{M} — коэффициент момента двигателя; $T_{\mathfrak{H}}$ — электромагнитная постоянная времени якорной цепи; $k_{\mathit{\PiP}}$ и

 $T_{\it \Pi P}$ – коэффициент усиления и постоянная времени силового преобразователя соответственно

Математическая модель системы с учётом влияния возмущающего воздействия характеризуется системой уравнений

$$X(s) = W_p(s)W_0(s) \cdot E(s) - W_F(s)W_0(s)F(s),$$

$$E(s) = G(s) - X(s).$$

где E(s), G(s) и X(s) – изображения по Лапласу ошибки, задающего воздействия и регулируемой переменной соответственно.

Из представленной системы уравнений следует зависимость ошибки от двух воздействий: задающего и возмущающего воздействий:

$$E(s) = G(s) - W_p(s)W_0(s)E(s) + W_F(s)W_0(s)F(s)$$

Последнее уравнение можно преобразовать к виду

$$E(s) = \Phi_{\varepsilon}(s)G(s) + \Phi_{\varepsilon F}(s)F(s)$$

и обнаружить две передаточные функции. Передаточная функция $\Phi_{\varepsilon}(s)$ представляет собой передаточную функцию замкнутой системы по ошибке и определяется по формуле

$$\Phi_{\varepsilon}(s) = \frac{1}{1 + W_{D}(s)W_{0}(s)}.$$

Передаточная функция $\Phi_{\varepsilon\!F}(s)$ является передаточной функцией замкнутой системы, отражающей влияние возмущающего воздействия на ошибку. Она определяется по формуле

$$\Phi_{\varepsilon F}(s) = \frac{W_F(s)W_0(s)}{1 + W_p(s)W_0(s)}.$$

В относительно низкочастотной области всегда выполняется условие

$$|W_p(j\omega)W_0(j\omega)| >> 1$$
,

поэтому АФЧХ канала влияния возмущения на ошибку системы можно оценивать по формуле

$$\Phi_{\varepsilon F}(j\omega) \approx \frac{W_F(j\omega)}{W_p(j\omega)}.$$

Видно, что передаточная функция замкнутой системы в основном зависит от свойств регулятора и передаточной функции $W_F(s)$, характеризующей особенности приведения возмущения ко входу ОУ. Влияние возмущающего воздействия на ошибку уменьшается при увеличении значения амплитудночастотной характеристики регулятора, но его возможности ограничены. Поэтому возмущающее воздействие может оказывать заметное влияние на ошибку системы.

Цель построения системы комбинированного уравнения, в которую введена компенсирующей связи по возмущающему воздействию, состоит в снижении влияния этого воздействия на ошибку системы $\mathcal{E}(t)$. Эта связь организуется путём измерения возмущающего воздействия и введения её на вход системы управления через корректирующее звено, обладающее передаточной функцией $W_{KF}(s)$.

Это приводит к образованию компенсирующего воздействия $u_{\mathit{KF}}(t)$, определяемого по закону

$$U_{KF}(s) = W_{KF}(s)F(s),$$

где $U_\mathit{KF}(s)$ – изображение по Лапласу величины $u_\mathit{KF}(t)$.

Математическое описание системы с учётом введённой компенсирующей связи по возмущающему воздействию представлено системой уравнений

$$X(s) = W_p(s)W_0(s) \cdot E(s) + W_{KF}(s)W_p(s)W_0(s)F(s) - W_F(s)W_0(s)F(s),$$

$$E(s) = G(s) - X(s).$$

Из этого описания следует уравнение

$$E(s) = G(s) - W_p(s)W_0(s)E(s) + [W_F(s) - W_{KF}(s)W_P(s)]W_0(s)F(s),$$

которое можно преобразовать к виду

$$E(s) = \Phi_{\varepsilon K}(s)G(s) + \Phi_{\varepsilon FK}(s)F(s),$$

причём

$$\Phi_{\varepsilon K}(s) = \Phi_{\varepsilon}(s) = \frac{1}{1 + W_p(s)W_0(s)},$$

$$\Phi_{\varepsilon FK}(s) = \frac{[W_F(s) - W_{FK}(s)W_P(s)]W_0(s)}{1 + W_p(s)W_0(s)}.$$

Из последнего уравнения следует, что для устранения влияния возмущающего воздействия на ошибку системы надо выбрать

$$W_{KF}(s) = \frac{W_F(s)}{W_P(s)}.$$

Тогда образуется система, инвариантная по отношению к возмущающему воздействию F(t). Составляющая ошибки, обусловленная этим воздействием, всегда будет равна нулю.

Как правило, передаточная функция $W_F(s)$ имеет вид

$$W_F(s) = a(b_0 s^k + b_1 s^{k-1} + ... + b_{k-1} s + 1),$$

где a, b_0 , ..., b_{k-1} , – постоянные коэффициенты. Поэтому для компенсации возмущающего воздействия необходимы связи по воздействию и по самому этому воздействию, и по его производным от времени

$$\frac{dF}{dt}, \frac{d^2F}{dt^2}, \dots, \frac{d^kF}{dt^k}.$$

Например, при использовании пропорционального регулятора с коэффициентом усиления k_P и объекта управления в виде двигателя постоянного тока с

независимым возбуждением и силового преобразователя необходима передаточная функция $W_{K\!F}(s)$ вида

$$W_F(s)=a(b_0s^2+b_1s+1),$$
 где
$$a=rac{R_{\mathcal{H}}}{k_Mk_{\Pi P}k_P}, \ b_0=T_{\Im}T_{\Pi P}, \ b_1=T_{\Im}+T_{\Pi P}.$$

Очевидно, что существуют трудности в получении точной информации о возмущающем воздействии и особенно о его производных. Поэтому часто ограничиваются введением компенсирующей связи только по самому возмущающему воздействию. Тогда

$$W_{KF}(s) = a$$
.

Для рассматриваемого примера системы с двигателем постоянного тока имеем

$$W_{KF}(s) = \frac{R_{\mathcal{A}}}{k_M k_{\Pi P} k_P}.$$

Система с такой компенсирующей связью не имеет статической ошибки, обусловленной возмущающим воздействием. Но изменяющееся во времени возмущающее воздействие приводит к появлению ошибки. Действительно, для рассматриваемого примера

$$W_{F}(s) - W_{FK}(s)W_{P}(s) = \frac{R_{\mathcal{A}}(T_{\Im} + T_{\Pi P})s}{k_{M}k_{\Pi P}k_{P}}(\frac{T_{\Im}T_{\Pi P}}{T_{\Im} + T_{\Pi P}}s + 1).$$

Отсюда следует, что в результате введения компенсирующей связи система приобрела первый порядок астатизма по отношению к возмущающему воздействию без введения в регулятор дополнительных интеграторов. Ошибка такой системы равна нулю при действии постоянного возмущения, но

пропорциональна первой и второй производным возмущающего воздействия по времени.

Можно повысить точность системы, введя дополнительные компенсирующие связи, сформированные с помощью звеньев, выполняющих приближенное дифференцирование. Так для системы с двигателем постоянного тока можно предложить корректирующее звено с передаточной функцией

$$W_{KF}(s) = \frac{R_{\mathcal{A}}}{k_{M}k_{\Pi P}k_{P}} \cdot \frac{(T_{\ni}s+1)(T_{\Pi P}s+1)}{(T_{1}s+1)(T_{2}s+1)},$$

где

$$\max(T_1, T_2) << \min(T_{\ni}, T_{IIP}).$$

В этом случае в полосе частот

$$0 \le \omega < \min\left(\frac{1}{T_1}, \frac{1}{T_2}\right)$$

обеспечивается снижение влияния на ошибку системы не только возмущающего воздействия, но и его двух первых производных.

Для получения информации о возмущающем воздействии F(t) используются методы непосредственного и косвенного измерения. Для непосредственного измерения используют соответствующие датчики. Например, для измерения момента внешних сил может быть установлен датчик момента.

Если используется косвенное измерение F(t), то эта величина вычисляется на основании данных, получаемых от датчиков, измеряющих другие переменные системы. Например, для системы с двигателем постоянного тока момент внешних сил вычисляется с учётом момента инерции вращающихся частей $J_{\mathcal{A}}$, приведённого к валу двигателя, сигналов датчиков тока $i_{\mathcal{A}}$ и скорости вращения вала двигателя Ω по формуле

$$M_{BH} = k_M i_{\mathcal{A}} - J_{\mathcal{A}} \frac{d\Omega_{\mathcal{A}}}{dt}$$

Для определения углового ускорения применяется приближённое дифференцирование сигнала скорости, снимаемого с датчика скорости с коэффициентом передачи $k_{\mathcal{AC}}$. Передаточная функция звена, используемого для приближённого дифференцирования, может быть принята в виде

$$W_{\mathcal{I}\mathcal{U}\Phi}(s)\frac{s}{T_K s+1},$$

где T_K – постоянная времени. В полосе частот

$$0 \le \omega << \frac{1}{T_K}$$

такое звено обеспечивает приемлемое качества дифференцирования.

В этом случае сигнал u_{BbIX} , содержащий информацию о результате приближённого дифференцирования скорости Ω_{BbIX} , может быть получен на основании уравнений

$$u_{BMX} = \frac{du_1}{dt},$$

$$\frac{du_1}{dt} = \frac{1}{T_K} (k_{\mathcal{A}C} \Omega_{\mathcal{A}} - u_1),$$

где u_1 – вспомогательная переменная. Оценка ускорения Ω_{BMX} производится

по формуле

$$\overset{\bullet}{\Omega}_{BbIX} = \frac{1}{k_{JC}} u_{BbIX}.$$

В этом случае компенсирующее воздействие $u_{K\!F}$ вычисляется в соответствии с уравнением

$$u_{KF} = k_1 u_{\mathcal{I}\mathcal{T}} - k_2 u_{BbIX},$$

где k_1 и k_2 — коэффициенты компенсации; $u_{\mathcal{J}T}$ — сигнал датчика тока. Учитывая, что датчики тока и скорости имеют коэффициенты передачи $k_{\mathcal{J}T}$ и $k_{\mathcal{J}C}$ соответственно, для определения момента внешних сил необходимо выбирать

$$k_1 = \frac{k_M}{k_{\mathcal{I}T}},$$

$$k_2 = \frac{J_{\mathcal{A}}}{k_{\mathcal{A}C}}.$$

Следует обратить внимание на то, что при косвенном измерении момента внешних сил в систему фактически вводятся положительная обратная связь по току и отрицательная связь по ускорению вала двигателя. Необходим анализ устойчивости полученной системы. Требования к запасам устойчивости и качеству процессов регулирования могут ограничивать допустимые значения коэффициентов k_1 и k_2 , что, в свою очередь, может не позволить добиться полной компенсации влияния на ошибку даже постоянной составляющей момента внешних сил.