вычислительная техника

VDK 681,5.01 013

В. Н. НЕРСЕСЯН, К. Б. БЕРБЕРЯН

СИНТЕЗ КОРРЕКТИРУЮЩИХ УСТРОЙСТВ

Предлагается способ синтеза корректирующих устройств линей ых САУ, ари котором на основе предварительного анализа парометров системы, полученных приисследовании характеристического уравнения системы методом производной аргумента, формируется желаемый вид логарифичнеской амилитулной характеристики (бел
построения) и соответствующее ей характеристическое уравнение, исследуемое ватем
четодом производной аргумента—сцелью проверки полученных параметров. Таким
образом, показана возможность единого подхода к анализу и синтезу линейомых САУ
ин основе методо производной аргумента.

Нл. І. Библиогр.: 5 назв.

ավարկում է գծային ԱԿՀ-ների ձշտող տարջերի համադրման մի նղանակ, օրտեղ համակարգի պարանետրերի նախնական վերլուծության հիման վրա ստացված արգումենտի ածանցյալի բնութարության բանագույթյան է հիման վրա ստացված արգումենտի աժակլիաուդային բնութարին անաբր (առանց կառուցման) և նրան համապատաստանանող բնութագայում հետազոտավում և արգումենաի ածանցյալի նզանակով՝ հետազոտավում և արգումենտի ածանցյալի նրանակում արգումենտի և համագում և հարարակում և արգումենտի և հանակում գծային ԱԿՀ-ակարանակ հղանակի հիման վրա։

Цель настоящей работы — показ возможности осуществления единого подхода к анализу и синтезу линейных систем автоматилеского управления (САУ) на основе метода произволной аргумента (МПА) [1] Пусть характеристическое уравнение линейной разомкнутов САУ в обием случае имеет вид

$$F(s) = s^r \sum_{i=1}^{r} (1 + T_i s) + K = 0, \quad r = 0, 1, 2.$$
 (1)

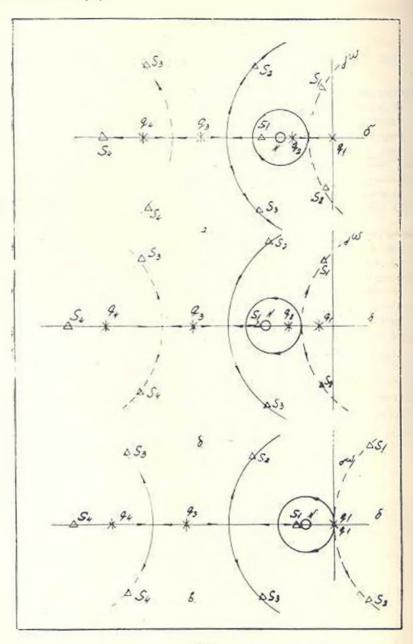
где г — степень астатизма, а К — коэффициент усиления разомкнутой линейной САУ.

Предположим, что исследование характеристического уравнения (1) помощью функции производной аргумента [1]

$$R(\omega) = \frac{d}{d\omega} \left[\arg F(j\omega) \right] = \frac{UV - U'V}{U^2 + V^2} = \sum_{m=1}^{\infty} \frac{-\delta_m}{+(\omega - \omega_m)^2}. \tag{2}$$

где $s_m = s_{m-1} / s_m$ корни многочлена F(s), а $U = \operatorname{Re} F(i\omega)$, $v = I_m F(i\omega)$, $U' = dU d\omega$, $V' = dV d\omega$, показало необходимость ввеления корректирующих устройств в CAV. Синтез осуществляем путем формирования желаемой логарифмичесции амилитудной характеристикь (ЛАХ) разомкнутой CAV, начиная с низкочастотного участка ЛАХ [2, 3], определяющего точностиые характеристики системы и запанчивающимся выбором первых больших постоянных времен T_1 и T_1 .

Наиболее важный, с точки зрении динамики переходного процесса средвечастотный участок выбирается согласию требуемому показателю колебателиьости M [2].



Рис

Рассмотрим более водробно вопрос выбора сопригающих частот среднечастотного участка ЛАХ ω_2 и ω_3 и обратимся к рисунку, где изображены граектории движения корией S_1 соответственно астатической системы первого порядка (a), статической системы (δ) и астатической

системы второго порядка (в). Как известно из метода корневого годографа [4], начало движения корней $s_{\rm f}$ находится при K=0 в сохветлвующих полюсах разоминутых систем и затем, подчиняясь известным правилам, уходят в бесконечность при $K \to \infty$ Так например, корин s_i и s_{2i} образованные близлежащами к миимой оси полюсами q_1 и q_2 быстра пересекают минмую ось и уходят в бесконечность (пунктирные дняли), делая соответствующую систему неустойчивой. Однако внедение вуля N (соответствующего сопрягающей частоте ω_2) после полюса q_2 приводит к компенсации кория s_t нулем A при K +∞. Второй же кирень 🧸 при увеличении К движется по вещественной оси павстреч. корию », образованному полюсом q₃, который также изменяет напразление своего движения. При некотором $K_{
m kp}$ эти кории встречаются ightarrow 3 вещественной оси, образуя кратный корень, затем отрываются от вещественной оси, образуя комплексио сопряженные кории se и ss и 🗊 трасктории, изображенной сплошной линией, уходят в бесконечность, перссекая мнимую ось. Однако это пересечение происходит при намного большем коэффициенте усиления К, чем в случае отсутствия нуля N. Причем, чем длиннее участок межлу q_3 и N_c т. е. ω_2 и ω_3 тем при одинаковых и кории и из будут дальше от минмой оси и ближе к вещест всяной оси и тем меньше их влияние на переходной процесс в системе, пределяемой в этом случае лишь корнем s₄, который при K--90 стремиться к нулю N. Таким образом величина N (соответственно ω_2 и T_2) определяет в основном наиболее длительную составляющую в переходном процессе и фактически определяет время регулирования т. Следовательно, при оптимальном подборе T_2 можно так расположить преобладающие кории s₁, s₂ и s₃, чтобы удовлетворялись заданные требованяя ках по длительности переходного процесса, так и по колебательвым параметрам переходного процесса. Это оптимальный полбор произведем на основе функции производственной аргумента (2). д и тего рассмотрим значение $R(\omega)$ при $\omega=0$, имеющего вид

$$R(0) = V' + 1 + 2\delta_{x'}(\delta_2^2 + \omega_2), \tag{3}$$

где δ_1 — вещественный корень, который при $K \to \infty$ стремится к нулю K и определяет в основном длятельность переходного процесса [1] ~ 3 max $R(\omega) = 3 \cdot \delta_1$, в $(-\delta_2 + \delta_1)$ — два комплексно-сопряженных хория, находящиеся вблизи минмой оси и определяющие колебательные свойства системы, в частности, число колебаний $N \approx -\delta_2$ [1].

Подберем изаниное расположение корней s_1 , s_2 и s_3 таким образом, чтобы $\max R(w) = R(0)$, г. е. R(0) > R(w) при = 0, в частности ири $w = w_2$, когда вторая составляющая (3) получает максимальное значение $2 s_3$, т. е.

$$R(0) \approx 1 \delta_1 + \frac{2}{\delta_1^2 + \omega_2} > \frac{\delta_2}{1 + \omega_2} - \frac{2}{1 + \omega_2} \approx R(\omega_1).$$
 (4)

Например, при $\delta_1 = \delta_2/2$ условие (4) выполняется и для R(0) с учетом того, что $z \approx 3/4$, и $N = m_2/\delta_2$. Тогда запишем

$$R(0) > 1 \delta_1 - 1 [\delta_1 (1 + N^2)] = -3 + 1 [3(1 + N^2)].$$
 (5)

Для выбора сопрятающей частоты $\omega_{2}=1$ T_{2} рас/могрим три случая:

а) статичес зая система -

$$\mathcal{R}(0) = V''/U - (T_n + T_1 + K + F_2 + T_1 + K + \cdots + F_n + K) > (1 + \varepsilon [3 (1 + N^2)],$$

$$T_2 = \varepsilon [3 (1 + N^2)] + C_1,$$

где $C_1 = (T_0 + T_1) K$ коэффициент онибии;

б) астатическая система первого ворядка -

$$R(0) = V''/U = T_2 + 1/K > \tau |3| + \tau |3(1 + N^2)|,$$

$$T_2 \geqslant \tau |3| + \tau |3(1 + N^2)| - 1|K;$$
(7)

в) астатическая система второго порядка - .

$$R(0) = V' U = T_2 \geqslant \pi \cdot 3 + \pi \cdot [3(1 + \Lambda^2)]. \tag{8}$$

Зная $\omega_2=1$ T_2 и исходя из требуемых значений показателя колебательности M, определяем длину участка n и сопрягающую частоту $\omega_3=1/T_3=\hbar\omega_3$ [2] Сформированную таким образом систему легко исследовать с помощью MIIA, построив функцию M [ω].

Пример [5]. Неизменная часть синтезируемой разомкнутой системы имеет передаточную функцию

$$W(s) = 300 [s : 0.1s - 1](0.03s + 1)].$$
 (9)

Требуется выбрать корректирующее устройство, сбеспечивающее получение следующих характеристик качества замкнутой системым) система должна обладать астолизмом первого порядка; б) коэффициенты опинбок по скорости и ускорению не должны превыщать соответственно $C_1 = 0.004$ с, $C_2 = 0.05c^2$; в) длительность переходного процесса т не должна превышать 0.5 с; г) относительное перерегу прование о в переходном процессе не должно превышать 30%.

Перейдем к формированию желаемой ЛАХ согласно предъявлениям к системе требованиям. Для системы с астатизмом первого поряд ка определим первую сопрягающую частоту (контрольная точка), которая должна удовлетворять условию [2] $\omega_1 = C_1/C_2 = 0.2$ c^{-1} $(T_1 = 5 c)$. Далсе, согласно (7) $T_2 > 3 \pm \pi \left[3\left(1 + N^2\right)\right] + 1$ K = 0.224 c, где по требованию перегегулирования $\pi = 0.1 < 0.3$, значение $N = \pi/\ln c = 1.36$, а показатель колебательности $M = -(\ln^2 c + \pi^2 + 2 - \ln c = 1.048)$. Выбираем $T_2 = 0.23$ c_1 а $T_3 = T_2$ $h = T_2 + M - 1$ (M + 1) = 0.0054 c_2

Окончательно сформирования желаемая ЛАХ разомкнутой САУ имеет следующие постоянные времени: $T_1=5\ c_e$ $T_2=0.23\ c_e$ $T_3=0.005\ c_e$ $T_4=0.003\ c_e$ в ее передаточная функция

$$W_s(s) = 300(0.23s - 1)[s(5s + 1)(0.0054s + 1)(0.003s + 1).$$
 (10)

Характеристическое уравнение этой системы будет

$$F_{s}(s) = s(5s + 1)(0.0054s + 1)(0.003s + 1) + 300(0.23s + 1) = 0.$$
 (11)

Расчет функции производной аргумента для характеристического уравнения (11) дал следующие значония параметров переходного процесса: $\tau < 0.65$ с, $\sigma = 0.092$, N = 1.3, при этом тах R(0) = 0.234, которые удовлетворяют предъявленным гребованиям. Само же корректирующее устройство, передаточная функция которого после сравнения передаточных функций (9) и (10) желаемой и нескорректированной разомкнутых систем будет иметь вид

$$W_s(s) = W_s(s)/W(s) = (0.23s + 1)(0.1s + 1)(5s + 1)(0.0054s + 1),$$
 можно подобрать известными способами [2, 3].

ЛИТЕРАТУРА

- Мелкумян Д. О. Анализ систем истодом гогарифмической производной.— М.: Энергоиздал. 1981.— 112 с.
- Бесекерский В. А., Попов Е. П Теприя питем аптоматического регулирования.
 М.: Наука, 1972. 768 с.
- Расчет автоматических систем. / Под ред. Фатеева А. В. М.: Высшая школа. 1973. — 336 с.
- 4. Удерман Э. Г. Метод кориевого годографа в теории ватоматических систем М. Наука, 1972. 448 с
- 6 Задачаня по теории затомат чести в україне на Пол. ред. Паталова А. С. М. Энергия. 1971. 496 с.

ВНИПРИ 17. VI. 1989

Han, AH Appresing (sep. 1H), a XL1H, No. 5, 1990, c. 233, 237,

ВЫЧИСЛИТЕЛЬНАЯ ТЕХНИКА

УДК 665.637.73:53.072.11

в. в. багдасарян

СТАТИСТИЧЕСКИЕ МОДЕЛИ СЕЛЕКТИВНОГО ВЫХОЛА КИСЛОТ

Показдав возможность седективного селения дожного радиально-ценного происсса окисления смеси углеводородов однам и том же реакторе с получением заданного челеного продукта. Произведена пламизация регресии ных моделей для поиска максинума имходов целевых продуктов при план ых ачиль ых условиях.

Таба. 1. Библеогр. :1 покла.

է ա ածիա ածինեն ի ցսան բարդ ատանանմիննույն ռեակասրում, մինչն այի ստացումը։ Տրված սկզբնական պա անննրի դեպչում նպասակային նլունի ը դատարմած է շնարնինացույին