

Тема 6. Частотные характеристики, расширенные характеристики

Частотные характеристики

Наряду с методом временных характеристик в теории автоматического регулирования широко используется метод частотных характеристик, которые определяют поведение системы при действии на ее входе гармонических колебаний.

Если на вход линейной системы подавать гармонические, например синусоидальные колебания

$$x(t) = A_{\text{вх}} \sin(\omega \cdot t + \varphi_{\text{вх}})$$

или в комплексной показательной форме

$$x(t) = A_{\text{вх}} \exp[j \cdot (\omega \cdot t + \varphi_{\text{вх}})],$$

где $A_{\text{вх}}$, ω , $\varphi_{\text{вх}}$ – соответственно, амплитуда, частота и фаза входных колебаний, то после окончания переходного процесса на выходе системы установятся гармонические колебания выходной величины той же частоты, но с другой амплитудой и фазой.

$$y(t) = A_{\text{вых}} \sin(\omega \cdot t + \varphi_{\text{вых}}),$$

или

$$y(t) = A_{\text{вых}} \exp[j \cdot (\omega \cdot t + \varphi_{\text{вых}})].$$

Отношение значений выходной величины системы к значениям входной, выраженное в комплексной форме, называют амплитудно-фазовой частотной характеристикой системы (АФХ) и обозначают $W(j\omega)$.

$$W(j\omega) = \frac{y(t)}{x(t)} = \frac{A_{\text{вых}}}{A_{\text{вх}}} e^{j(\varphi_{\text{вых}} - \varphi_{\text{вх}})}. \quad (6.1)$$

Отсюда следуют две другие важнейшие характеристики.

Зависимость отношения амплитуд выходных и входных колебаний от частоты называют амплитудно-частотной характеристикой (АЧХ) и обозначают $A(\omega)$.

$$A(\omega) = \frac{A_{\text{вых}}(\omega)}{A_{\text{вх}}(\omega)}. \quad (6.2)$$

Зависимость разности фаз выходных и входных колебаний от частоты называют фазо-частотной характеристикой (ФЧХ) и обозначают $\varphi(\omega)$.

$$\varphi(\omega) = \varphi_{\text{вых}}(\omega) - \varphi_{\text{вх}}(\omega). \quad (6.3)$$

Тогда выражение для АФХ можно записать в следующем виде

$$W(j\omega) = A(\omega)e^{j\varphi(\omega)}. \quad (6.4)$$

Любую комплексную функцию можно представить в виде суммы вещественной $P(\omega)$ и мнимой $Q(\omega)$ составляющих и уравнение (6.4) записать следующим образом:

$$W(j\omega) = P(\omega) + jQ(\omega). \quad (6.5)$$

В свою очередь, зависимость вещественной части $P(\omega) = A(\omega)\cos\varphi(\omega)$ от частоты называют вещественной частотной характеристикой, а выражение $Q(\omega) = A(\omega)\sin\varphi(\omega)$ – мнимой частотной характеристикой.

На комплексной плоскости величина $A(\omega_1)e^{j\varphi(\omega_1)}$ изображается вектором (рисунок 6.1), длина которого равна $A(\omega_1)$ и который расположен под углом $\varphi(\omega_1)$ относительно вещественной оси. Соответственно АФХ представляется на комплексной плоскости кривой, которую очерчивает конец вектора $A(\omega)$ при изменении частоты от нуля до бесконечности.

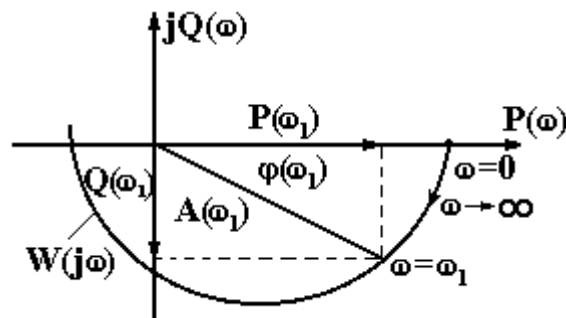


Рисунок 6.1

Из рисунка 6.1 следует

$$\varphi(\omega) = \text{arctg} \frac{Q(\omega)}{P(\omega)};$$

$$A(\omega) = \sqrt{P^2(\omega) + Q^2(\omega)}.$$

Из (6.1) следует, что АФХ можно определить из передаточной функции заменой оператора p на $j\omega$.

Рассмотрим в качестве примера частотные характеристики резервуара со свободным стоком, передаточная функция которого

$$W(p) = \frac{k}{Tp + 1}.$$

Заменяя p на $j\omega$, получим $W(j\omega) = \frac{k}{1 + j\omega T}$. Избавляясь от комплексности в знаменателе, получим

$$\begin{aligned} W(j\omega) &= \frac{k(1 - j\omega T)}{(1 + j\omega T)(1 - j\omega T)} = \frac{k - jk\omega T}{1 + (\omega T)^2} = \\ &= \frac{k}{1 + (\omega T)^2} - j \frac{k\omega T}{1 + (\omega T)^2} = P(\omega) - jQ(\omega). \end{aligned}$$

Отсюда находим

$$\begin{aligned} A(\omega) &= \sqrt{P^2(\omega) + Q^2(\omega)} = \sqrt{\frac{k^2}{[1 + (\omega T)^2]^2} + \frac{k^2(\omega T)^2}{[1 + (\omega T)^2]^2}} = \\ &= \sqrt{\frac{k^2[1 + (\omega T)^2]}{[1 + (\omega T)^2]^2}} = \frac{k}{\sqrt{1 + (\omega T)^2}}; \end{aligned}$$

$$\varphi(\omega) = \arctg \frac{Q(\omega)}{P(\omega)} = -\arctg(\omega T).$$

Придавая частоте ω ряд значений от нуля до бесконечности, вычисляем значения $P(\omega)$, $Q(\omega)$, $A(\omega)$, $\varphi(\omega)$ и строим графики частотных характеристик, показанные на рисунке 6.2.

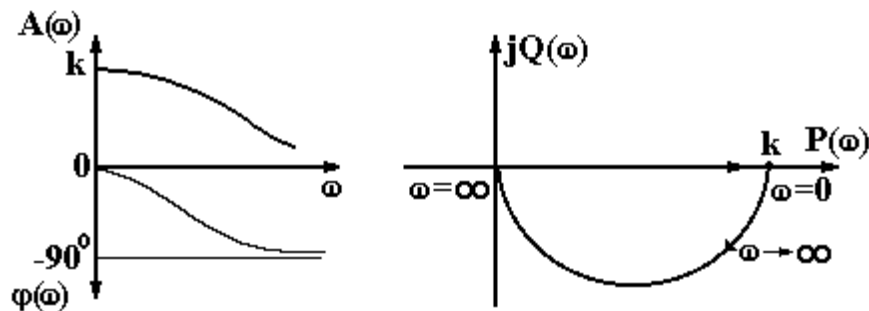


Рисунок 6.2

Расширенные частотные характеристики

Для практических расчетов, в частности, для определения оптимальных настроечных параметров регулятора, обеспечивающих заданную степень устойчивости САР, необходимо иметь так называемые расширенные частотные характеристики объекта и регулятора, которые обозначают как $W(m, j\omega)$.

Расширенная АФХ находится из передаточной функции заменой оператора p на $(j-m)\cdot\omega$, где m – степень колебательности системы.

Степень колебательности системы определяется как отношение вещественной составляющей корней характеристического уравнения системы α к коэффициенту при мнимой составляющей ω , т.е. если корни определяются выражением $p_{1,2} = -\alpha \pm j\omega$, то $m = \alpha/\omega$.

Логарифмические частотные характеристики

Для практических расчетов наряду с обычными используются также логарифмические частотные характеристики.

Логарифмируя выражение (6.1) для АФХ, получим

$$\lg W(j\omega) = \lg A(\omega) + j\varphi(\omega) \lg e.$$

Функцию $L(\omega) = 20 \lg A(\omega)$ называют логарифмической амплитудно-частотной функцией. График зависимости $L(\omega)$ от логарифма частоты называют логарифмической амплитудно-частотной характеристикой (ЛАЧХ).

За единицу частоты принимается логарифмическая единица декада, соответствующая десятикратному изменению частоты.

Логарифмической фазо-частотной характеристикой (ЛФЧХ) называют фазо-частотную характеристику $\varphi(\omega)$, построенную в логарифмическом масштабе частот.

Для примера найдем логарифмические частотные характеристики резервуара со свободным стоком, АФХ которого представляется уравнением

$$W(j\omega) = \frac{k}{\sqrt{1+(T\omega)^2}} e^{-j\arctg(\omega T)}.$$

ЛАЧХ определяется выражением

$$L(\omega) = 20 \lg k - 20 \lg \sqrt{1+(T\omega)^2}.$$

ЛАЧХ строят в виде ломаных линий (рисунок 6.3) из прямолинейных отрезков следующим образом:

при $T\omega \leq 1$ пренебрегают величиной $(T\omega)^2$ по сравнению с единицей и считают, что

$$L(\omega) = 20 \lg k - 20 \lg \sqrt{1 + (T\omega)^2} = 20 \lg k;$$

до значения частоты $\omega_a = 1/T$;

при $T\omega \geq 1$ пренебрегают единицей по сравнению с $(T\omega)^2$ и считают, что

$$L(\omega) = 20 \lg k - 20 \lg(T\omega).$$

при частотах выше $\omega_a = 1/T$.

Частоту $\omega_a = 1/T$ называют сопрягающей частотой. Для построения ЛАЧХ необходимо определить как будет изменяться ее наклон при изменении частоты на одну декаду. Для этого найдем разность

$$\begin{aligned} L(10\omega) - L(\omega) &= 20 \lg k - 20 \lg \sqrt{(10T\omega)^2} - 20 \lg k + 20 \lg \sqrt{(T\omega)^2} = \\ &= 20 \lg(10T\omega) + 20 \lg(T\omega) - 20 \lg 10 - 20 \lg(T\omega) + 20 \lg(T\omega) = -20 \text{ дБ/дек}. \end{aligned}$$

График характеристики строят в координатах $L(\omega), \text{дБ} - \omega$, в логарифмическом масштабе. Ось ординат при построении логарифмических характеристик проводят через произвольную точку, но не через точку $\omega = 0$, поскольку частоте $\omega = 0$ соответствует бесконечно удаленная точка: $\lg \omega \rightarrow -\infty$ при $\omega \rightarrow 0$. Логарифмические частотные характеристики резервуара с выходным насосом при $T = 1 \text{ с}$, $\omega_a = 1 \text{ с}^{-1}$ и $k = 10$ показаны на рисунке 6.3. Частоту ω_c , при которой график $L(\omega)$ пересекает ось частот, называют частотой среза.

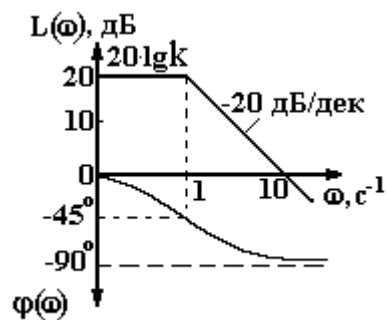


Рисунок 6.3

Логарифмическая фазо-частотная характеристика резервуара описывается формулой

$$\varphi(\omega) = -\text{arctg}(\omega T).$$

При $T = 1 \text{ с}$

$$\varphi(\omega) = -\operatorname{arctg} \omega$$

и строится в координатах $\varphi(\omega)$, градусов– ω , в логарифмическом масштабе частот (рисунок 6.3).