

3-Comportamento Dinâmico

3-1-Sistemas de primeira ordem

Um sistema de primeira ordem é aquele cuja saída $y(t)$ é modelada por uma equação diferencial de primeira ordem. Então no caso de um sistema linear ou linearizado, temos:

$$a_1 \frac{dy}{dt} + a_0 y = b f(t) \quad (3.1)$$

Em que $f(t)$ é a entrada do sistema. Se $a_0 \neq 0$, então a equação acima pode ser escrita como:

$$\frac{a_1}{a_0} \frac{dy}{dt} + y = \frac{b}{a_0} f(t)$$

Definimos

$$\frac{a_1}{a_0} = \tau_p \text{ e } \frac{b}{a_0} = K_p$$

Logo a equação se transforma em

$$\tau_p \frac{dy}{dt} + y = K_p f(t) \quad (3.2)$$

τ_p é conhecida como a constante de tempo do sistema e K_p é chamado de ganho estático ou ganho estacionário do processo.

Se $y(t)$ e $f(t)$ estão em termos de variáveis desvio em torno do estado estacionário inicial, as condições iniciais são:

$$y(0)=0 \text{ e } f(0)=0$$

Logo, a função de transferência de um processo de primeira ordem é:

$$G(s) = \frac{y(s)}{f(s)} = \frac{K_p}{\tau_p s + 1} \quad (3.3)$$

Um processo de primeira ordem com a função de transferência acima é também conhecido como atraso de primeira ordem (*first-order lag*) ou atraso linear (*linear lag*).

Se $a_0=0$, então da eq. (3.1) temos:

$$\frac{dy}{dt} = \frac{b}{a_1} f(t) = K_p' f(t)$$

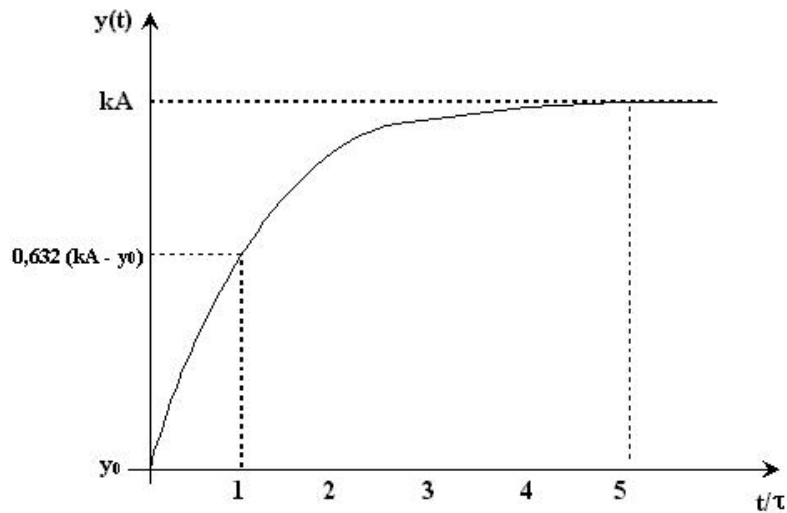
que leva a uma função de transferência:

$$G(s) = \frac{y(s)}{f(s)} = \frac{K'_p}{s} \quad (3.4)$$

Neste caso o processo é chamado de puramente capacitivo ou integrador puro.

Resposta dinâmica de um processo de segunda ordem frente a uma perturbação na forma de degrau

Imagine um processo com função de transferência dada pela eq.(3.3). Vamos examinar como ele responde a um degrau unitário em $f(t)$. Como $f(s)=1/s$, da eq. (3.3) temos:



$$y(s) = \frac{K_p}{\tau_p s + 1} \cdot \frac{1}{s}$$

3.2-Sistemas de segunda ordem

Um sistema de segunda ordem é descrito por equações diferenciais de segunda ordem. Por exemplo, a seguinte equação descreve um sistema linear de segunda ordem:

$$a_2 \frac{d^2 y}{dt^2} + a_1 \frac{dy}{dt} + a_0 y = b u(t)$$

e se $a_0 \neq 0$ podemos dividir por a_0 obtendo:

$$\tau^2 \frac{d^2 y}{dt^2} + 2\xi\tau \frac{dy}{dt} + y = k u(t)$$

com

$$k = \frac{b}{a_0} \quad (\text{ganho estático})$$

$$\tau = \sqrt{\frac{a_2}{a_0}} \quad (\text{período natural de oscilação do sistema})$$

$$2\xi\tau = \frac{a_1}{a_0} \quad (\text{onde } \xi \text{ é o fator de amortecimento})$$

Escrevendo-se a equação acima em termos de variáveis desvio e utilizando a transformada de Laplace, pode-se calcular a função de transferência:

$$g(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{k}{\tau^2 s^2 + 2\xi\tau s + 1}$$

Um sistema de 2ª ordem decorre de:

1. Processos multicapacitivos (dois sistemas de 1ª ordem em série);
2. Processos inerentemente de 2ª ordem (processo com inércia e submetido a aceleração (e.g. manômetro em U)
3. Processo de 1ª ordem e seu controlador.

Ao denominador da função de transferência igualado a 0 é dado o nome de equação característica, e através da análise desta equação, ou mais precisamente as raízes desta, é possível conhecer a priori informações importantes sobre as características dinâmicas do processo (por exemplo, estabilidade).

Resposta dinâmica de um processo de segunda ordem frente a uma perturbação na forma de degrau

Perturbando-se o sistema de segunda ordem descrito acima com um degrau de entrada:

$$U(s) = \frac{M}{s}$$

a resposta do sistema será:

$$Y(s) = \frac{k}{\tau^2 s^2 + 2\xi\tau s + 1} \frac{M}{s}$$

Calculando as duas raízes do denominador da função de transferência tem-se:

$$p_1 = \frac{-\xi}{\tau} + \frac{\sqrt{\xi^2 - 1}}{\tau} \quad \text{e} \quad p_2 = \frac{-\xi}{\tau} - \frac{\sqrt{\xi^2 - 1}}{\tau}$$

Estas raízes, também chamadas **polos** da função de transferência, permitem escrever a saída do processo, fatorando o polinômio, como:

$$Y(s) = \frac{k M}{(s - p_1)(s - p_2) s}$$

De acordo com as raízes da equação característica (os polos da função de transferência), a resposta pode ser **superamortecida** ($\xi > 1$), ou seja raízes reais e distintas), **criticamente amortecida** ($\xi = 1$), raízes reais e repetidas) ou **subamortecida** ($\xi < 1$), raízes complexas conjugadas).

a) Resposta superamortecida

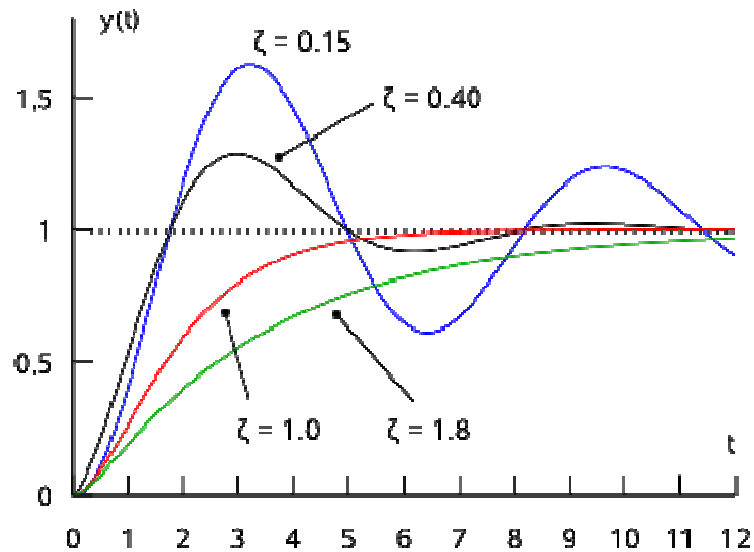
Se $\xi > 1$, ou seja raízes são reais e distintas, a saída do processo no domínio do tempo é:

$$y(t) = \frac{k M}{p_1 p_2} \left(1 - \frac{p_1 e^{-p_2 t} - p_2 e^{-p_1 t}}{p_1 - p_2} \right)$$

b) Resposta subamortecida

Corresponde a valores de $\xi < 1$, ou seja, raízes complexas conjugadas.

Neste caso, a resposta apresenta característica oscilatória. Quanto menor o fator de amortecimento, mais suave é o amortecimento da oscilação, isto é, a oscilação permanece durante muito tempo. Nestas condições o tempo de resposta é mais rápido. Ao se projetar um sistema de controle para um processo de 1ª ordem, em geral, se escolhe um fator de amortecimento $0,3 < \xi < 0,5$ que corresponde a um sistema subamortecido.



A resposta subamortecida, por sua importância em controle, é descrita por termos especiais:

tempo de subida (t_s): Este termo é usado para caracterizar a velocidade com a qual o sistema responde. É definido como o tempo necessário para a resposta atingir o seu valor final pela primeira vez ou o valor do novo estado estacionário. Pode-se ver que quanto menor o valor de ζ , menor o tempo de ascensão, ou seja, mais rápida é a resposta do sistema, mas ao mesmo tempo maior é o valor do *overshoot*.

tempo para o primeiro pico (t_p): é o tempo para o processo alcançar seu primeiro valor máximo.

tempo de resposta (t_r): a resposta de um sistema sub amortecido atingirá o seu valor final de forma oscilatória quando $t \rightarrow \infty$. Para questões práticas considera-se que a resposta atingiu o valor final quando está dentro da faixa de $\pm 5\%$ do valor final e permanece aí. O tempo necessário para a resposta chegar neste ponto é conhecida como tempo de resposta

sobrepasso / sobressinal (OS="overshoot"): é a relação "a/b", em que "b" é o valor final da resposta e "a" é o valor máximo do desvio.

$$OS = \exp\left(\frac{-\pi\zeta}{\sqrt{1-\zeta^2}}\right)$$

razão de decaimento (DR="decay ratio"): é a relação entre as duas primeiras amplitudes ("c/a").

$$DR = \exp\left(\frac{-2\pi\xi}{\sqrt{1-\xi^2}}\right) = OS^2$$

período de oscilação (P): é o tempo decorrido entre dois picos sucessivos. Seja ω é a frequência do ciclo, tem-se:

$$P = \frac{2\pi\tau}{\sqrt{1-\xi^2}}$$

período natural de oscilação (Pn): se $\xi=0$, não há amortecimento e o sistema oscilará com amplitude "sustentada".

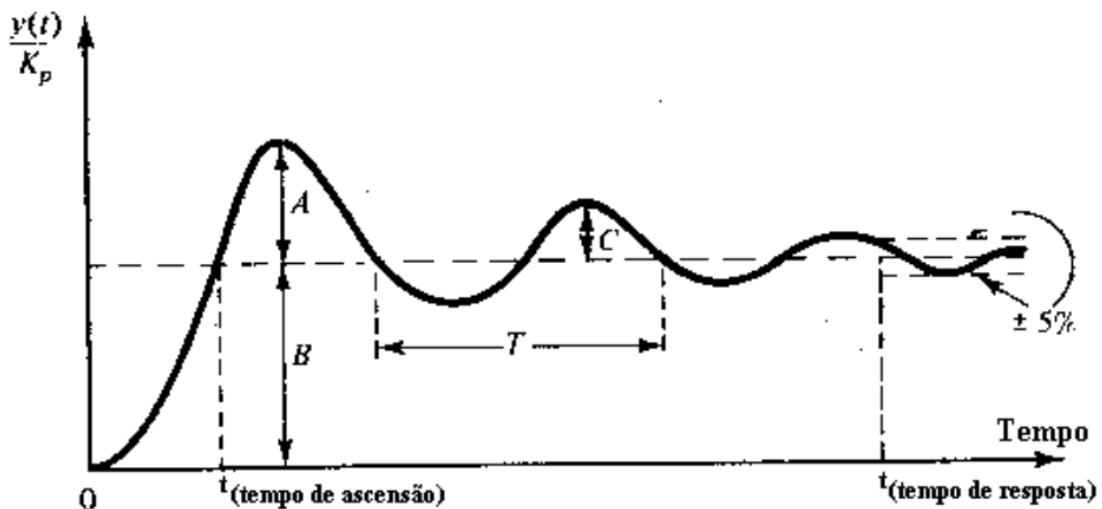
Sua função de transferência é:

$$G(s) = \frac{K_p}{\tau^2 s + 1} = \frac{K_p/\tau^2}{(s - j\frac{1}{\tau})(s + j\frac{1}{\tau})}$$

ou seja, tem dois pólos imaginários puros e vai oscilar continuamente com amplitude constante e frequência natural igual a:

$$\omega_n = \frac{1}{\tau}$$

e período $P_n = 2\pi\tau$



Pode-se observar o seguinte:

- 1-A resposta sub amortecida é inicialmente mais rápida do que a criticamente amortecida ou super amortecida, que é caracterizada como lenta.
- 2-Embora a resposta sub amortecida seja inicialmente mais rápida e atinja o seu valor final rapidamente, não permanece lá, mas começa a oscilar com amplitude

progressivamente decrescente. Este comportamento oscilatório faz a resposta sub amortecida completamente diferente das outras.

3-O comportamento oscilatório se torna mais pronunciado com valores menores do fator de amortecimento ξ .

Deve ser enfatizado que quase todas as respostas sub amortecidas numa planta química são causadas pela interação de controladores com as unidades de processo que eles controlam. Assim, este é um tipo de resposta que vamos encontrar com bastante frequência e é importante nos familiarizarmos com as suas características.