Capítulo 1

Modelagem Matemática

1.1 Introdução

Modelagem matemática é a área do conhecimento que estuda maneiras de desenvolver e implementar modelos matemáticos de sistemas reais.

- Modelagem caixa branca. Modelagem pela física ou natureza do processo ou ainda modelagem fenomenológica ou modelagem conceitual.
- Identificação de sistemas. Modelagem empírica.

O objetivo deste capítulo é introduzir alguns conceitos básicos e princípios fundamentais que serão úteis no estudo de técnicas de identificação.

1.2 Alguns Conceitos Básicos

- O que é um modelo matemático?
- Para que serve um modelo?
- Que tipo de modelo deve ser utilizado?

1.2.1 Considerações freqüentemente feitas em modelagem

- Linearidade. Princípio da superposição.
- Invariância no tempo. A consideração de invariância temporal implica que a dinâmica que está regulando a evolução temporal é a mesma.
- Concentração de parâmetros. As variáveis de interesse variam apenas com o tempo e não no espaço.

Exemplo 1.2.1. Linearidade — um sistema estático

A equação da reta y=5x. Este "sistema" é estático e é linear pois satisfaz o princípio da superposição. Se $x_1=2$, então $y_1=10$; se $x_2=-3$, então $y_2=-15$. O princípio da superposição estabelece que se $x_3=4x_1+5x_2=-7$, então tem-se a seguinte relação: $y_3=4y_1+5y_2=-35$. Por outro lado, $y_3=5x_3=-35$.

Um outro exemplo é y=2+5x, que também é a equação de uma reta. Tal sistema não é mais linear. \Box

Exemplo 1.2.2. Linearidade — um sistema dinâmico

$$5u(t)\frac{dy}{dt} + y(t) - 10u(t) = 0,$$

A equação acima é não-linear. A equação linear equivalente é

$$\tau \frac{dy}{dt} + y(t) - Ku(t) = 0.$$

Exemplo 1.2.3. Invariância

Seja y(t) = sen(u(t)). Para a entrada $u_1(t)$ a saída será $y_1 = \text{sen}(u_1(t))$. Deslocando $u_1(t)$ no tempo, tem-se $u_2(t) = u_1(t-t_0)$ e

$$y_2(t) = \operatorname{sen}(u_2(t)) = \operatorname{sen}(u_1(t - t_0)),$$

 $y_1(t - t_0) = \operatorname{sen}(u_1(t - t_0)),$

Como $y_2(t) = y_1(t - t_0)$ o sistema é invariante.

Seja y(t) = tu(t) e as mesmas entradas acima. Nesse caso,

$$y_1(t) = tu_1(t)$$

 $y_2(t) = tu_2(t) = tu_1(t - t_0).$

Como $y_1(t-t_0)=(t-t_0)u_1(t-t_0)\neq y_2(t)$, o sistema y(t)=tu(t) não é invariante no tempo.

Exemplo 1.2.4. Sistema a parâmetros distribuídos

Seja uma viga presa ao teto e com a extremidade inferior livre. A posição de qualquer parte da viga é determinada pela sua distância x ao teto. Na extremidade livre é aplicado um conjugado. O ângulo de torção θ vai depender, não apenas do tempo, mas também da posição conforme

$$\frac{\partial^2 \theta}{\partial x^2} = K \frac{\partial^2 \theta}{\partial t^2}.$$

1.2.2 Tipos de modelos

- Modelos estáticos e dinâmicos.
- Modelos discretos e contínuos.
- Modelos autônomos e não autônomos.
- Modelos monovariáveis e multivariáveis.
- Modelos determinísticos e estocásticos.
- Modelos paramétricos e não paramétricos.

Exemplo 1.2.5. Modelo discreto de um sistema biológico

Considere a população de besouros. Um modelo simples é

$$L(k+1) = \nu B(k)$$

 $C(k+1) = L(k)[1 - \mu_{\rm l}]$
 $B(k+1) = C(k)[1 - \mu_{\rm c}] + B(k)[1 - \mu_{\rm b}],$

sendo L a população de larvas, C número de casulos, B o número de besouros, ν a taxa de natalidade, $\mu_{\rm l}$, $\mu_{\rm c}$ e $\mu_{\rm b}$ as taxas de mortalidade de larvas, casulos e de besouros.

Exemplo 1.2.6. Modelo não autônomo de sistema biológico

A(k) é a quantidade de agrotóxico aspergido por metro quadrado. Tal agrotóxico somente afeta as larvas matando uma parte delas, então

$$L(k+1) = \nu B(k)$$

$$C(k+1) = L(k)[1 - \mu_{l} - \mu_{a}A(k)]$$

$$B(k+1) = C(k)[1 - \mu_{c}] + B(k)[1 - \mu_{b}],$$

sendo que μ_a é a taxa de mortalidade devida exclusivamente à ação do agrotóxico. \Box

Exemplo 1.2.7. Modelos monovariáveis e multivariáveis

A primeira equação diferencial mostrada é um modelo monovariável de uma entrada, u(t) e uma saída y(t), portanto é um modelo SISO. Os modelos dos besouros podem ser interpretados como modelos multivariáveis.

Exemplo 1.2.8. Um modelo estocástico simples

Se o modelo da população de besouros não explica exatamente as observações haverá um erro. Essa diferença reflete incertezas tanto nas medições quanto na própria forma da equação e é normalmente expressa usando-se uma variável aleatória. Portanto,

$$B(k+1) = C(k)[1 - \mu_{c}] + B(k)[1 - \mu_{b}] + e(k+1).$$

Exemplo 1.2.9. Modelos paramétricos e não paramétricos

O seguinte modelo é paramétrico

$$H(s) = \frac{1}{s^2 + 0, 4s + 1}.$$

A resposta ao impulso $h(t) = \mathcal{L}^{-1}\{H(s)\}$ do modelo é

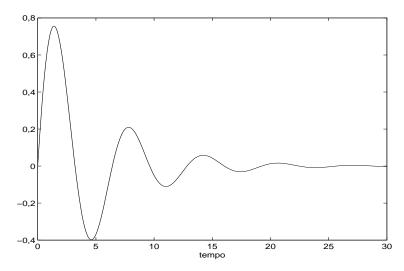


FIGURA 1.1: Resposta ao impulso.

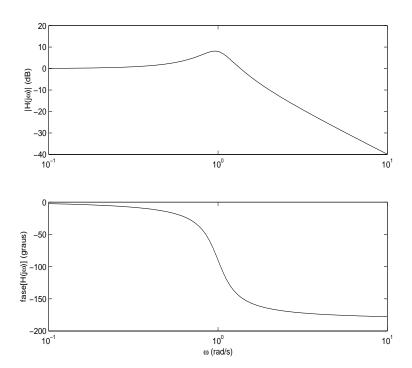


FIGURA 1.2: Resposta em freqüência de $H(j\omega) = \mathcal{F}\{h(t)\}.$

1.2.3 Representações de modelos lineares

• Função de transferência. A transformada da resposta ao impulso h(t) do sistema. Para um sinal x(t)

$$X(s) = \mathcal{L}\{x(t)\} = \int_0^\infty x(t)e^{-st}dt.$$

$$x(t) = \mathcal{L}^{-1}\{X(s)\} = \frac{1}{2\pi j} \int_{\sigma - i\infty}^{\sigma + \infty} X(s)e^{st}ds,$$

sendo $s = \sigma + j\omega$.

No caso discreto usa-se a transformada Z, definida como

$$X(z) = \mathcal{Z}\{x(k)\} = \sum_{k=-\infty}^{k=0} x(k)z^{-k}.$$

$$x(k) = \mathcal{Z}^{-1}\{X(z)\} = \frac{1}{2\pi j} \oint X(z)z^{k-1}dz.$$

A transformada de Fourier de h(t) é $H(j\omega)$, a resposta em freqüência do sistema. A transformada de Fourier de um sinal x(t) é

$$X(j\omega) = \mathcal{F}\{x(t)\} = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j\omega t}dt,$$

$$x(t) = \mathcal{F}^{-1}\{X(j\omega)\} = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(j\omega)e^{j\omega t}d\omega.$$

• Representação no espaço de estados.

$$\dot{\mathbf{x}} = f(\mathbf{x}),$$
 $\dot{\mathbf{x}} = f(\mathbf{x}, \mathbf{u}(t)).$

Assumindo linearidade e acrescentando o processo de medição

$$\dot{\mathbf{x}} = A\mathbf{x} + B\mathbf{u}$$

$$\mathbf{y} = C\mathbf{x} + D\mathbf{u}.$$

E para o caso discreto

$$\mathbf{x}(k+1) = \Phi \mathbf{x}(k) + \Gamma \mathbf{u}(k)$$
$$\mathbf{y}(k) = C_{d}\mathbf{x}(k) + D_{d}\mathbf{u}(k).$$

• Modelos AR e ARX

$$y(k) = a_1 y(k-1) + a_2 y(k-2) + \dots + a_{n_y} y(k-n_y).$$

$$y(k) = a_1 y(k-1) + \dots + a_{n_y} y(k-n_y)$$

$$+b_1 u(k-1) + \dots + b_{n_u} u(k-n_u).$$

• Modelo auto-regressivo com média móvel e entrada exógena (ARMAX)

$$y(k) = a_1 y(k-1) + \ldots + a_{n_y} y(k-n_y) + b_1 u(k-1) + \ldots + b_{n_u} u(k-n_u) + c_1 \xi(k-1) + \ldots + c_{n_{\xi}} \xi(k-n_{\xi}) + \xi(k).$$

Exemplo 1.2.10. Função de transferência

Um modelo discreto é

$$H(z) = \frac{0,1075z^2 + 0,2151z + 0,1075}{z^2 - 1,6129z + 0,8280},$$

cuja resposta ao impulso é

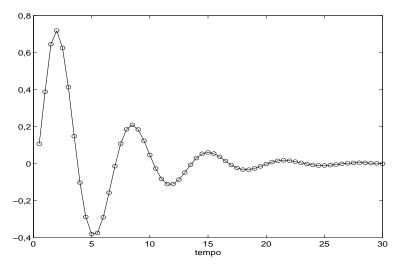


FIGURA 1.3: Resposta ao impulso de um modelo discreto

Exemplo 1.2.11. Modelos em espaço de estados

Os modelos da população de besouros podem ser representados no espaço de estados como

$$\begin{bmatrix} L(k+1) \\ C(k+1) \\ B(k+1) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \nu \\ 1-\mu_{\rm l} & 0 & 0 \\ 0 & 1-\mu_{\rm c} & 1-\mu_{\rm b} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} L(k) \\ C(k) \\ B(k) \end{bmatrix},$$

е

$$\begin{bmatrix} L(k+1) \\ C(k+1) \\ B(k+1) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \nu \\ 1-\mu_{l} & 0 & 0 \\ 0 & 1-\mu_{c} & 1-\mu_{b} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} L(k) \\ C(k) \\ B(k) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ -L(k)\mu_{a} \\ 0 \end{bmatrix} A(k).$$

Exemplo 1.2.12. Modelo ARX de conversor buck

Um modelo ARX de um conversor CC-CC buck é

$$y(k) = 1,7649y(k-1) - 0,8027y(k-2) + 0,8661u(k-3)$$
$$-0,73578u(k-1) + 0,07513u(k-2) + \xi(k),$$

1.3 Estimação de Parâmetros

Exemplo 1.3.1. Estimação de parâmetros de uma reta

 $f(\cdot)$ pode ser bem aproximada por uma reta. Assim, $\hat{f}(\cdot)$ é a função estimada, ou seja, $y = \theta_1 + \theta_2 x$.

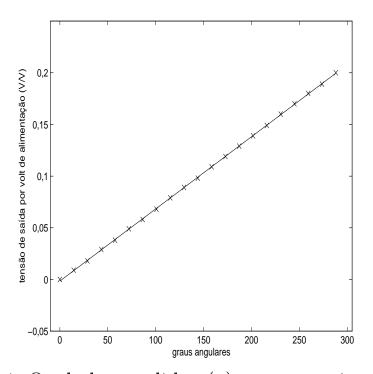


FIGURA 1.4: Os dados medidos (x), e a reta ajustada usando regressão linear (-). Esta reta é parametrizada por $[\theta_1 \ \theta_2]^T$, sendo $\theta_1 = -1,55 \times 10^{-3}$ o valor de y quando x = 0 e $\theta_2 = 6,98 \times 10^{-4}$ é a inclinação da reta.

- 1. A estimação de parâmetros é uma etapa que sucede a escolha da função $\hat{f}(\cdot)$.
- 2. A escolha de uma aproximação de $f(\cdot)$ foi fácil nesse exemplo.
- 3. A função $\hat{f}(\cdot)$ é linear nos parâmetros θ_1 e θ_2 . Ela pode ser decomposta da seguinte forma $y = [1 \ x][\theta_1 \ \theta_2]^T$.
- 4. Os parâmetros acima foram estimados de uma só vez: $estimação\ em\ batelada$.

Exemplo 1.3.2. Cálculo dos parâmetros de uma reta

O uso de dois pontos resultará no sistema de duas equações

$$y_1 = \theta_1 + x_1 \theta_2$$
$$y_2 = \theta_1 + x_2 \theta_2.$$

Tomando os pontos $(x_1, y_1) = (144,0; 0,098)$ e $(x_2, y_2) = (158,4; 0,109)$ do conjunto de medidas, tem-se

$$\begin{bmatrix} 0,098 \\ 0,109 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 144,0 \\ 1 & 158,4 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \theta_1 \\ \theta_2 \end{bmatrix}.$$

Portanto,

$$\begin{bmatrix} \theta_1 \\ \theta_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 11,00 & -10,00 \\ -0,069 & 0,069 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0,098 \\ 0,109 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -1,200 \times 10^{-2} \\ 7,639 \times 10^{-4} \end{bmatrix}.$$

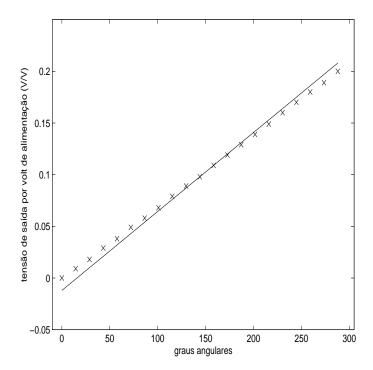


FIGURA 1.5: Determinação exata dos parâmetros de uma reta ${\rm Dados~medidos~s\~ao~marcados~com~cruzes,~e~a~reta}$ $y=-1,200\times 10^{-2}+7,639\times 10^{-4}x,~{\rm com~traço}.$

1.4 Modelagem Baseada na Física do Processo

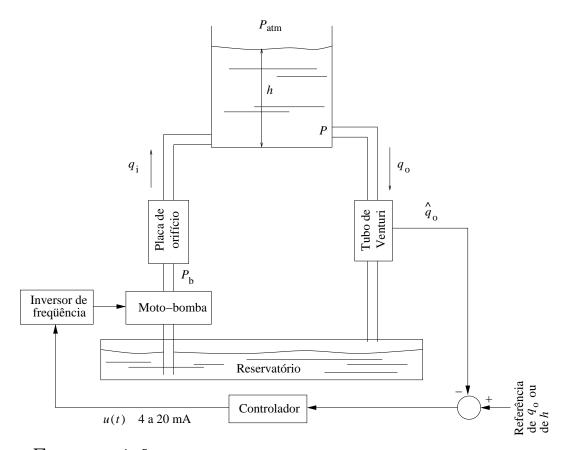


FIGURA 1.6: Esquema de planta piloto de bombeamento

Em aplicações de controle de vazão de saída, q_0 , ou de nível do tanque, h, um modelo do processo relacionaria o sinal de atuação (entrada) u(t) a uma dessas variáveis.

Considerações simplificadoras:

- 1. o sistema será considerado a parâmetros concentrados;
- 2. a perda de carga dentro dos dutos será desprezada;
- 3. a área do tanque é constante; constante;

- 4. a dinâmica do inversor e do conjunto moto-bomba pode ser desprezada;
- 5. a água é incompressível e seu peso específico não varia;
- 6. a pressão atmosférica em cada ponto da planta piloto é a mesma.

1.4.1 A equação diferencial

O ponto de partida na modelagem deste sistema é

$$\frac{d\,m}{dt} = \omega_{\rm i} - \omega_{\rm o},$$

Como $m=V\rho$ e a área do tanque é constante, tem-se

$$m = Ah\rho$$
,

 ρ é a massa específica e h é a altura.

$$ho A rac{d h}{dt} = q_{
m i}
ho - q_{
m o}
ho \ rac{d h}{dt} = rac{q_{
m i} - q_{
m o}}{A},$$

 $q_{\rm i}$ e $q_{\rm o}$: vazões volumétricas.

1.4.2 Relações algébricas

Usando a lei de Bernoulli, tem-se

$$q = k\sqrt{\Delta P}.$$

Para a tubulação de saída de água, tem-se

$$q_{\rm o} = k_{\rm o} \sqrt{P - P_{\rm atm}}.$$

Para o duto de recalque, tem-se

$$q_{\rm i} = k_{\rm i} \sqrt{P_{\rm b} - P}.$$

Usando-se o peso específico da água $\gamma,$ tem-se

$$P = \gamma h + P_{\text{atm}},$$

$$\frac{dh}{dt} = \frac{k_{\rm i}\sqrt{P_{\rm b} - \gamma h - P_{\rm atm}} - k_{\rm o}\sqrt{\gamma h}}{A}.$$

A partir da geometria do tanque, os valores aproximados destes parâmetros são: $A=2,5\,\mathrm{m}^2,~P_{\mathrm{atm}}=10.300\,\mathrm{kgf/m}^2$ e $\gamma=1000\,\mathrm{kgf/m}^3$. Os parâmetros k_{i} e k_{o} precisam ser determinados.

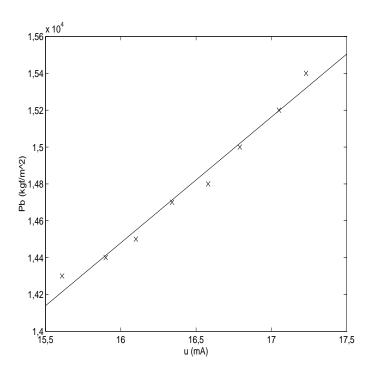


FIGURA 1.7: Relação entre sinal de comando do inversor e pressão na saída da bomba. Os dados medidos são marcados com (x), e a reta ajustada usando regressão linear, com (-).

$$P_{\rm b} = 3554.9 + 682.8 \, u(t).$$

A saída de água do tanque está localizada a 0,114 m do fundo. É necessário determinar K que, adicionado ao modelo, resultará em dh/dt=0 para h=0. Portanto,

$$\frac{dh}{dt} = \frac{k_{i}\sqrt{P_{b}^{*} - P_{atm}}}{A} + K = 0$$

$$K = -\frac{k_{i}\sqrt{P_{b}^{*} - P_{atm}}}{A},$$

sendo que $P_{\rm b}^*$ =14.213,4 kgf/m².

1.4.3 Determinação de parâmetros

Para o duto de entrada obteve-se

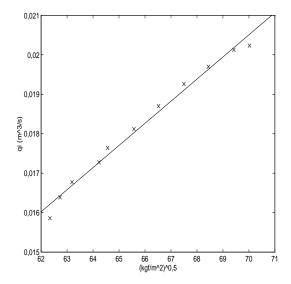


FIGURA 1.8: Dados medidos (x), a reta ajustada usando regressão linear(-). O eixo das abcissas é $(P_{\rm b}-\gamma h-P_{\rm atm})^{1/2}$. A inclinação da reta ajustada é uma estimativa de $k_{\rm i}$.

$$q_{\rm i} = -1,87 \times 10^{-2} + 5,60 \times 10^{-4} \sqrt{P_{\rm b} - \gamma h - P_{\rm atm}},$$

portanto $k_{\rm i}=d\,q_{\rm i}/d\sqrt{P_{\rm b}-\gamma h-P_{\rm atm}}=5,60\times10^{-4}\,{\rm m}^4/{\rm s}({\rm kgf})^{1/2}.$ Para o duto de deságüe, obteve-se

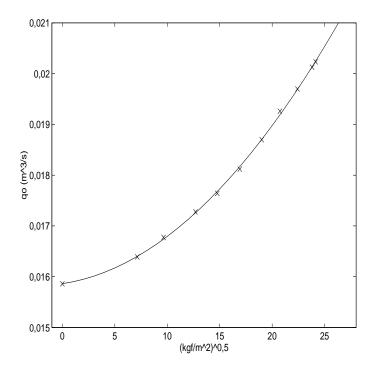


FIGURA 1.9: Os dados medidos são marcados com (x), e a reta ajustada usando regressão linear, com (-). O eixo das abcissas é $(\gamma h)^{1/2}$. A derivada da função ajustada é uma estimativa de $k_{\rm o}$.

$$q_{\rm o} = 1,59 \times 10^{-2} + 3,06 \times 10^{-5} \sqrt{\gamma h} + 6,26 \times 10^{-6} \gamma h, (1.1)$$

logo, $k_{\rm o} = d \, q_{\rm o}/d\sqrt{\gamma h} = 3,06 \times 10^{-5} + 1,25 \times 10^{-5} \sqrt{\gamma h} \, {\rm m}^4/{\rm s} ({\rm kgf})^{1/2}$. Finalmente, tem-se

$$\frac{d\,h}{dt} \; = \; \frac{5,60\times 10^{-4}\sqrt{3554,9+682,8\,u(t)-1000h-10300}}{A} - \frac{(3,06\times 10^{-5}\!\!+\!1,25\!\!\times\! 10^{-5}\!\!\sqrt{1000h})\sqrt{1000h}}{A} \; -0,014$$

que pode ser simulado usando-se os seguintes arquivos: eq_bomb, sim_bomb, ens_25 e ens_26 @.

1.4.4 Sintonia

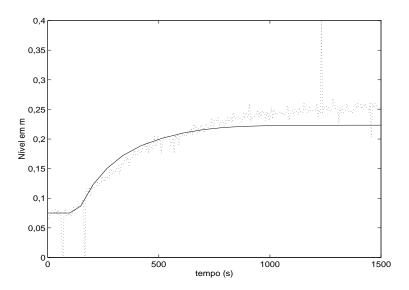


FIGURA 1.10: Resposta da vazão a uma variação em degrau do sinal de entrada u(t). Dados medidos (ens_25 $\mathbf{@}$) são indicados por (- -), e (-) representam os dados obtidos usando-se o modelo. Os picos são devidos ao ruído induzido no processo de medição.

- 1. Ajuste da constante de tempo. $\dot{h}_{\rm sintonizado} = 0, 4 \, \dot{h}$.
- 2. Ajuste do ganho. Aumentar a amplitude do degrau de entrada de $16,34\,\mathrm{mA}$ a $17,05\,\mathrm{mA}$, visto pelo modelo, para $16,34\,\mathrm{mA}$ a $1,012\times17,05\,\mathrm{mA}$.

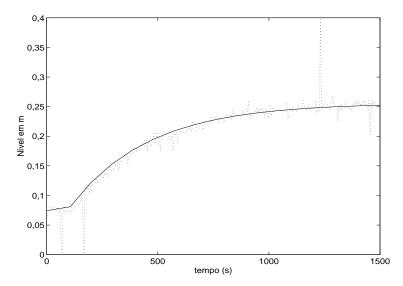


FIGURA 1.11: Resposta da vazão a uma variação em degrau do sinal de entrada u(t). Dados medidos (ens_25 @) são indicados por (- -) e (-) representam os dados obtidos usando-se o modelo sintonizado (com ajustes).

1.4.5 Validação

Os ajustes descritos foram eficazes, mas quão gerais são esses ajustes?

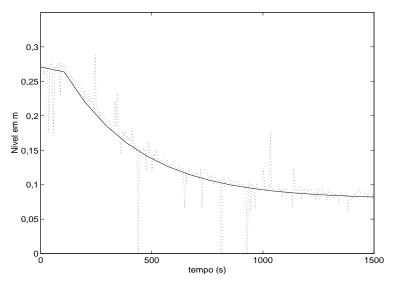


FIGURA 1.12: Resposta da vazão a uma variação em degrau do sinal de entrada u(t) diferente daquela usada para sintonizar o modelo. Dados medidos (ens_26
©) são indicados por (- -), e (-) representam os dados obtidos usando-se o modelo sintonizado anteriormente.

1.5 Identificação de Sistemas

Identificação de sistemas é um procedimento alternativo que se propõe a obter um modelo matemático que explique a relação de causa e efeito presente nos dados.

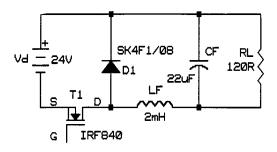
Tenta-se responder à pergunta:

Que modelo há que, ao ser excitado pela entrada u(k), resulta na saída y(k)?

As principais etapas de um problema de identificação são:

- 1. Testes dinâmicos e coleta de dados;
- 2. Escolha da representação matemática a ser usada;
- 3. Determinação da estrutura do modelo;
- 4. Estimação de parâmetros;
- 5. Validação do modelo.

Exemplo 1.5.1. Dados de identificação



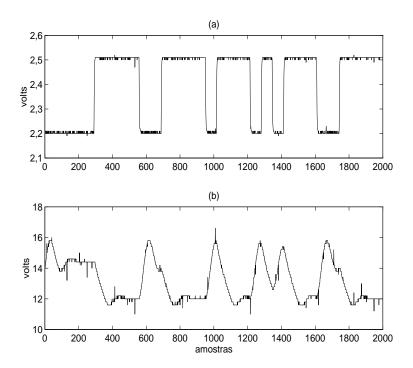


FIGURA 1.13: Dados de entrada e saída de um conversor buck.

(a) sinal de entrada, tensão que define a razão cíclica do conversor, e (b) sinal de saída, tensão elétrica na saída do conversor (acq7000 •).

1.6 Simulação de Modelos

A fim de avaliar o desempenho de um modelo, é necessário simulálo, ou seja, é necessário resolver as equações que compõem o modelo. A forma de simular um modelo vai depender da representação utilizada.

1.6.1 Modelos contínuos

A simulação de modelos contínuos normalmente envolve a solução de equações diferenciais do tipo $\dot{x} = f(x, t)$.

A aproximação explícita de Euler é

$$\dot{x}(t_k) \approx \frac{x(k+1) - x(k)}{T}$$
.

A aproximação implícita de Euler é

$$\dot{x}(t_k) \approx \frac{x(k) - x(k-1)}{T},$$

sendo que T é o intervalo de integração. Tais aproximações resultam nas seguintes fórmulas de integração numérica:

$$x(k) = x(k-1) + T f(x(k-1), t_{k-1}),$$

$$x(k) = x(k-1) + T f(x(k), t_k)$$
.

Exemplo 1.6.1. Simulação usando a fórmula de Euler

Seja a equação diferencial $\dot{x}=-6x+5e^{-t}$. Para T=0,3, a aproximação explícita de Euler resulta em

$$x(k) = x(k-1) + 0,3 \left(-6x(k-1) + 5e^{-t_{k-1}}\right).$$

Para resolver a equação diferencial $\dot{x}=-6x+5e^{-t}$ usando a equação acima, basta escolher uma condição inicial x(0) e resolver tal equação para $k=1,2,\ldots$

Um dos algoritmos de integração numérica mais utilizados na simulação de modelos contínuos é o algoritmo de Runge-Kutta de quarta ordem:

$$A = f(x(k-1), t_{k-1})$$

$$B = f\left(x(k-1) + \frac{T}{2}A, t_{k-1} + \frac{T}{2}\right)$$

$$C = f\left(x(k-1) + \frac{T}{2}B, t_{k-1} + \frac{T}{2}\right)$$

$$D = f(x(k-1) + TC, t_{k-1} + T)$$

$$x(k) = x(k-1) + \frac{T}{6}(A + 2B + 2C + D).$$

1.6.2 Modelos discretos

Não requer nenhum algoritmo especial.

Exemplo 1.6.2. Simulação de modelo ARX

Seja o modelo de um conversor CC-CC

:

$$y(k) = 1,7649y(k-1) - 0,8027y(k-2) + 0,8661u(k-3)$$
$$-0,73578u(k-1) + 0,07513u(k-2) + \xi(k),$$

Escolhendo-se a condição inicial $y(1)=y(2)=14\,\mathrm{V}$ e a entra-da $u(0)=u(1)=2,3\,\mathrm{V},\ u(2)=u(3)=2,4\,\mathrm{V}$ etc, tem-se

$$y(3) = 1,7649(14) - 0,8027(14) + 0,8661(2,3)$$

$$-0,73578(2,4) + 0,07513(2,3) = 13,8698$$

$$y(4) = 1,7649(13,8698) - 0,8027(14) + 0,8661(2,3)$$

$$-0,73578(2,4) + 0,07513(2,4) = 13,6474$$

$$y(5) = 1,7649(13,6474) - 0,8027(13,8698) + 0,8661(2,4)$$

$$-0,73578(2,3) + 0,07513(2,4) = 13,5197$$

$$y(6) = 1,7649(13,5197) - 0,8027(13,6474) + 0,8661(2,4)$$

$$-0,73578(2,4) + 0,07513(2,3) = 13,3917$$

 $y(1), y(2), \ldots$ é a resposta do modelo à entrada $u(0), u(1), \ldots$