Universidade Federal de Campina Grande

Programa de Pós-Graduação em Engenharia Elétrica

Estimação e Identificação de Sistemas - 21.2

Professores: Antonio Marcus Nogueira Lima, Dr.

Saulo Oliveira Dornellas Luiz, Dr.

Aluno: Arthur Dimitri Brito Oliveira

O objetivo deste relatório é descrever métodos iterativos, no contexto de identificação de sistemas, que resultem em argumentos mínimos de funções de custo.

Relatório de Atividade 7

Introdução

Nesse relatório, partimos da suposição de que há um conjunto de modelos selecionados e que eles são parametrizáveis pelo vetor θ . A busca pelo melhor modelo nesse conjunto envolve um problema de determinação ou estimação deste vetor. A pergunta central aqui é: o que significa um bom modelo?

Princípios básicos envolvidos nos métodos de estimação de parâmetros Métodos de estimação de parâmetros

Tendo uma estrutura de modelos $M(\theta)$, com um conjunto de modelos parametrizados por um vetor de parâmetros $\theta \in D_M \subset \mathbb{R}^d$, sendo d a quantidade de parâmetros a estimar. Cada um destes modelos é uma maneira de predizer saídas futuras. O conjunto de modelos é definido por:

$$M^* = \{ M(\theta) | \theta \in D_M \} \tag{1}$$

Esta é a formalização quanto à classe de modelos utilizada. M^* pode envolver todas as classes de modelos abordadas anteriormente. O primeiro elemento do critério de escolha do modelo candidato é associar a ele, $M(\theta)$, o preditor de um passo, que consiste de um filtro que opera sobre a entrada e a saída. Se a estrutura for da forma:

$$y(t) = G(q, \theta)u(t) + H(q, \theta)e(t)$$
 (2)

os filtros são do tipo:

$$W_{\nu}(q,\theta) = [1 - H^{-1}(q,\theta)]$$

$$W_{\mu}(q,\theta) = H^{-1}(q,\theta)G(q,\theta)$$

Ou seja, a resolução do problema de estimação poderia ser finalizada na Eq. 2. No entanto, ao dizer-se que trata-se de um problema com modelos lineares e com filtro aditivo, há um refinamento que resulta em $W_y(q,\theta)$ e $W_u(q,\theta)$ para explicar os dados.

Além da suposição quanto ao conjunto de modelos, outras suposições são feitas quanto às características do erros de predição, como as suas variâncias $\lambda(\theta)$ ou sua FDP $f_e(x,\theta)$. Tendo um conjunto de dados do sistema coletado, ou a ser coletado, obtém-se um lote de dados na forma:

$$Z^{N} = [y(1), u(1), y(2), u(2), \dots y(N), u(N)]$$
 (3)

Temos, então, que decidir como a informação contida em Z^N nos auxilia na escolha do parâmetro $\widehat{\theta}_N$ do vetor de parâmetros e o membro adequado para o conjunto de modelos $M(\widehat{\theta}_N)$. Assim, é necessário encontrar um mapeamento

$$Z^N \to \widehat{\theta}_N \in D_M$$

Avaliando os modelos candidatos

Um dado modelo pode ser avaliado quanto à sua capacidade de predição. O erro de predição de um determinado modelo é dado por:

$$\varepsilon(t, \theta_*) = y(t) - \hat{y}(t|\theta_*)$$
 (4)

Um bom modelo é aquele que produz um erro de predição pequeno quando utiliza-se os dados préobservados. O princípio básico que norteia a estimação, baseado em Z^N , é que pode-se calcular, conforme a Eq. 4, no ultimo tempo de medição e escolher o $\widehat{\theta}$ de tal forma que o erro de predição seja tão pequeno quanto possível. Nota-se que há uma certa subjetividade no que diz respeito ao significado de "pequeno", e isto pode ser solucionado ao determinar uma função critério de epsilon que calcula o tamanho de ε .

Minimizando os erros de predição

A sequência de erros de predição pode ser enxergada como um vetor em \mathbb{R}^N , bem como pode ser medida utilizando qualquer norma em \mathbb{R}^N . Uma das formas de avaliar o quão grande é um erro de predição é filtrar a sequência de erros por meio de um filtro L(q), conforme a Eq.5.

$$\varepsilon_F(t,\theta) = L(q)\varepsilon(t,\theta)$$
 (5)

Utilizando o erro filtrado, utiliza-se uma função escalar $\ell(.)$, compondo a função de custo com o erro de predição filtrado, conforme a Eq. 6.

$$V_N(\theta,Z^N) = \frac{1}{N} \sum_{t=1}^N \mathcal{E}(\varepsilon_F(t,\theta)) \tag{6}$$

O vetor paramétrico, $\hat{\theta}_N$, é o argumento que minimiza a função de custo acima. Há métodos específicos que dependem da escolha de $\ell(.)$ e L(q) que serão discutidos posteriormente.

A escolha de L

Ao adicionar L(q) ao sistema, adiciona-se uma maior liberdade ao lidar com propriedades não momentâneas dos erros de predição. Caso o preditor seja linear e invariante no tempo, e a entrada e a saída do sistema sejam escalares, filtrar o erro de predição é o mesmo que filtrar os dados de entrada e saída e então aplicar os preditores. O filtro operará sobre as componentes de entrada e saída. O erro filtrado pode ser expresso pela Eq.7.

$$\varepsilon_F(t,\theta) = L(q)\varepsilon(t,\theta) = [L^{-1}(q)H(q,\theta)]^{-1}[y(t) - G(q,\theta)u(t)]$$
 (7)

Uma interpretação dessa filtragem é que utilizar o filtro L(q) é uma maneira de alterar o filtro de ruído. No entanto, o uso L(q) L afeta as perturbações em alta frequência, visto que trata-se de um filtro sem denominador, no domínio da frequência, o que seria equivalente a derivar o sinal de perturbação. Vale-se salientar que algumas propriedades do modelo podem ser suprimidas ou reforçadas ao utilizar-se um filtro apropriado. Usualmente considera-se L=1, considerando que o filtro H é suficiente na descrição das dinâmicas.

A escoha de ℓ

Para a escolha da norma a ser utilizada, a primeira candidata é a norma quadrática, conveniente em termos de computação e análise, conforme expressa a Eq.8.

$$\ell(\varepsilon) = \frac{1}{2}\varepsilon^2 \tag{8}$$

Outras normas podem ser sugeridas, de acordo com a robustez do modelo frente a dados de má qualidade.

Normas variantes no tempo

Pode ser que medições em diferentes instantes tenham confiabilidades diferentes devido à presença de ruído, ou que tais medições sejam pouco representativas quanto à descrição do sistema em determinados pontos de operação. Dessa forma, pode ser apropriado incorporar uma dependência temporal à norma conforme expresso na Eq.9 ou ponderar explicitamente instantes de tempo específicos, conforme a Eq.10.

$$V_N(\theta, Z^N) = \frac{1}{N} \sum_{t=1}^N \mathcal{E}(\varepsilon_F(t, \theta, t))$$
 (9)

$$V_N(\theta, Z^N) = \frac{1}{N} \sum_{t=1}^{N} \beta(N, t) \ell(\varepsilon_F(t, \theta, t))$$
 (10)

Interpretação no domínio da frequência do erro do critério do erro de predição quadrática para modelos LTI

Estimar via DFT tem uma proximidade com o domínio do tempo, desde que as ponderações sejam escolhidas apropriadamente. Utilizando a norma quadrática expressa na Eq.8, tem-se a função de custo e o erro de predição expressos por:

$$V_N(\theta, Z^N) = \frac{1}{N} \sum_{t=1}^N \frac{1}{2} \varepsilon^2(t, \theta)$$
 (9)

$$\varepsilon(t,\theta) = H^{-1}(q,\theta)[y(t) - G(q,\theta)u(t)]$$
 (10)

A mesma função de custo, tomando a DFT do erro de predição, observada no domínio da frequência é dada por:

$$E_N(2\pi k/N,\theta) = \frac{1}{\sqrt{(N)}} \sum_{t=1}^N \varepsilon(t,\theta) e^{-2\pi i k t/N}$$
 (11)

$$V_N(\theta, Z^N) = \frac{1}{N} \frac{1}{2} \sum_{k=1}^{N-1} |E_N(2\pi k/N, \theta)|^2$$
 (12)

Considerando o sistema na forma da Eq.2, a parcela determinística no domínio da frequência é:

$$W_N(\omega, \theta) = G(e^{j\omega}, \theta)U_N(\omega) + R_N(\omega)$$
 (13)

A parcela não determinística, $s(t, \theta) = y(t) - G(q)u(t)$, via DFT é:

$$S_N(\omega, \theta) = Y_N(\omega) - G(e^{i\omega}, \theta)U_N(\omega) - R_N(\omega)$$
 (14)

Assim, como $\varepsilon(t,\theta) = H^{-1}(q,\theta)[y(t) - G(q,\theta)u(t)] = H^{-1}s(q,\theta)$, no domínio da frequência:

$$E_N(\omega,\theta) = H^{-1}(e^{j\omega},\theta)S_N(\omega,\theta) - \widetilde{R}_N(\omega)$$
 (15)

Ao inserir a Eq.15 na Eq.12, tem-se:

$$V_{N}(\theta, Z^{N}) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} \frac{1}{2} |H(e^{2\pi i k/N}), \theta)|^{-2} \times |Y_{N}(2\pi k/N) - G(e^{2\pi i k/N}, \theta) U_{N}(2\pi k/N)|^{2} + \overline{R}_{y}$$
(16)

Considerando $Q_N(\omega,\theta)=\frac{|U_N(\omega)|^2}{|H(e^{i\omega}),\theta)|^2}$, a Eq.16 pode ser reescrita como:

$$V_{N}(\theta, Z^{N}) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} \frac{1}{2} \{ |\hat{\hat{G}}_{N}(e^{2\pi i k/N}) - G(e^{2\pi i k/N}, \theta)|^{2} \times Q_{N}(2\pi k/N, \theta) + \overline{R}_{N} \}$$
(17)

Por razões de notação, é preferível reescrever a soma da Eq.17 como sendo:

$$V_N(\theta, Z^N) \approx \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} \frac{1}{2} |\widehat{\hat{G}}_N(e^{j\omega}) - G(e^{j\omega})|^2 Q_N(\omega, \theta) d\omega$$
 (18)

Correlacionando os erros de predição com dados passados

A correlação é uma medida de caracterização do preditor. O erro de predição no instante t deveria ser independente dos instantes passados. Ou seja, caso a auto-correlação de $\varepsilon(t,\theta)$ seja não nula, trata-se de um ruído não branco. Idealmente, idealmente $\varepsilon=e$.

Testar se o erro de predição é descorrelacionado com todos os pontos de Z^{t-1} pode ser computacionalmente custoso e inviável. Para driblar este processo, pode-se escolher um vetor ξ retirado de Z^N . Assim:

$$\frac{1}{N} \sum_{t=1}^{N} \xi(t) \alpha(\varepsilon(t, \theta)) = 0$$

Sabendo que o ruído não contamina a entrada u(t), mas somente a saída y(t), qualquer função que seja ligada somente ao sinal de entrada não terá correlação com o resíduo. Assim, a resolução do problema de otimização é análoga ao problema de mínimos quadrados.

Método das variáveis instrumentais

Considerando o modelo de regressão linear:

$$\hat{\mathbf{y}}(t|\theta) = \boldsymbol{\varphi}^T(t)\theta$$

A estimativa do vetor de parâmetros pode ser expressa por:

$$\widehat{\theta}_{N}^{LS} = sol\left\{\frac{1}{N}\sum_{t=1}^{N}\varphi(t)[y(t) - \varphi^{T}(t)\theta] = 0\right\}$$

Substituindo o vetor de regressores pelo subconjunto ξ , tem-se que:

$$\widehat{\theta}_N^{IV} = sol\left\{\frac{1}{N}\sum_{t=1}^N \xi(t) \big[y(t) - \varphi^T(t)\theta\big] = 0\right\}$$

$$\hat{\theta}_{N}^{IV} = \left[\frac{1}{N} \sum_{t=1}^{N} \xi(t) \varphi^{T}(t)\right]^{-1} \frac{1}{N} \sum_{t=1}^{N} \xi(t) y(t)$$
 (19)

Faz-se necessário que a inversa indicada exista e que a correlação entre o $\xi(t)$ e v(t) seja nula. Este método é denominado de variáveis instrumentais pois o XI é um instrumento na busca da correlação nula.

Nesse caso, o preditor escolhido é escolhido, então, por meio do argumento de correlação. Métodos como esse são denominados bootstrap. A partir do conjunto de dados, uma fatia é utilizada para estimar o modelo ARX. Nesse vetor de dados, há uma coluna a mais que corresponde ao y simulado, gerado a partir do sinal u, somente, sem a presença do ruído. Isso evita a necessidade de modelagem do ruído, muito embora necessite a construção de ξ .

Escolha dos instrumentos

A ideia é compor um vetor de regressores semelhante à formulação de mínimos quadrados, no entanto, sem que estas variáveis sejam influenciadas pelo ruído aditivo v(t).

$$\xi(t) = K(q)[-x(t-1) - x(t-2) \dots - x(t-n_a) u(t-1) \dots u(t-n_b)]^T$$

Sendo Kum filtro linear e x(t) é gerada a partir da entrada por meio de um sistema linear:

$$N(q)x(t) = M(q)u(t)$$

Sendo assim, os instrumentos são obtidos por meio de entradas passadas e podem ser expressos como:

$$\xi(t) = \xi(t, u^{t-1})$$

Desenvolvimento

Supondo um sistema conhecido a priori do tipo ARMA:

$$y(t) = 1.5y(t-1) - 0.7y(t-2) + u(t-1) + 0.5u(t-2) + e_0(t)$$
 (20)

A entrada do sistema é um sinal PRBS e $e_o(t)$. Supõe-se que a saída do sistema é contaminada com um ruído gaussiano de variância unitária.

A função de transferência desse sistema é dada por:

$$H(z) = \frac{q^{-1} + 0.5q^{-2}}{1 - 1.5q^{-1} + 0.7q^{-2}}$$

Parametrizando o sistema por meio de constantes associadas aos polinômios do numerador e denominador:

$$H_e(z) = \frac{b_1 q^{-1} + b_2 q^{-2}}{1 + a_1 q^{-1} + a_2 q^{-2}}$$

O objetivo nessa atividade é comparar o método de mínimos quadrados com o método das variáveis instrumentais para diferentes parâmetros associados ao processo de estimação.

Método de mínimos quadrados - N = 100

Para implementação do método, o vetor de regressores foi definido como sendo:

$$\varphi = [y(t-1) \ y(t-2) \ u(t-1) \ u(t-2)]$$

O vetor de parâmetros a ser determinado é:

$$\theta = [a_1 \ a_2 \ b_1 \ b_2]^T$$

e o vetor original de parâmetros sendo:

$$\theta_0 = [1.5 - 0.7 \ 1 \ 0.5]^T$$

Assim, em notação compacta, o a saída do sistema deve ser descrita por:

$$y(t) = \varphi(t)\theta^T$$

Simulou-se o sistema descrito na Equação 20 com entrada u(t) PRBS e o erro de medição $e_0(t) \sim N(0, 1)$. A partir dos dados, estimou-se os parâmetros. Utilizou-se N=100.

```
warning('off','all')
N=100;
Least_squares;
history_of_coeficients_N_100=zeros(1,4);
history_of_coeficients_N_100 = history_of_coeficients;
history_of_coeficients_N_100(N,:)

ans = 1x4
    -1.5433     0.7759     1.0800     0.5326

plot_estimates
```

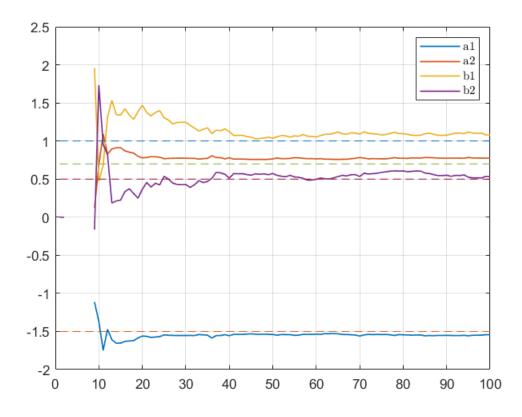


Figura 1: Resultado de simulação para estimação dos coeficientes utilizando mínimos quadrados. N = 100.

A Figura 1 aponta que a estimativa do vetor de parâmetros não resulta nos valores θ_0 que geraram os dados. Isso pode ser justificado pela utilização de um vetor de regressores $\varphi(t)$ correlacionado com o erro de medição e(t), já que utiliza-se y(t-1) e y(t-2) para computação do valor de saída no instante t. Para solucionar esse problema na estimação dos parâmetros, é possível modelar o ruído de forma mais sofisticada, como realizado nas atividades anteriores, ou utilizar o método das variáveis instrumentais.

Método das variáveis instrumentais - N = 100

Primeira abordagem

Define-se o filtro K(q) que gera o vetor de regressores $\xi(t) = K(q)[-x(t-1) - x(t-2) u(t-1) u(t-2)]$ e os filtros N(q)x(t) = M(q)u(t) como sendo N(q) = 1, K(q) = 1, $M(q) = q^{-2}$. Assim, tem-se:

$$x(k) = u(t-2)$$

$$\xi(t) = [-x(t-1) - x(t-2) u(t-1) u(t-2)]$$

A partir dos dados simulados do sistema descrito na Equação 20 , aplicou-se o método das variáveis instrumentais na estimação do vetor paramétrico.

```
IV_one
ans = 1×4
    -1.7205    1.1890    1.0126    0.2072

plot_estimates
```

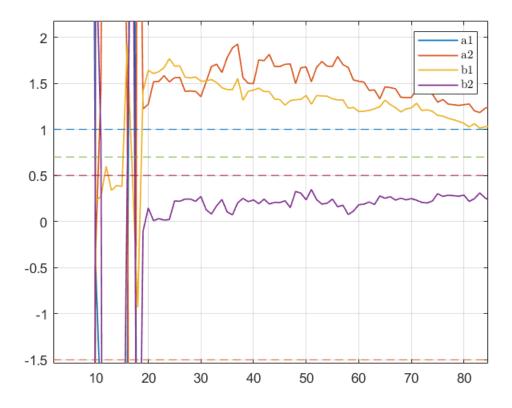


Figura 2: Resultado de simulação para estimação dos coeficientes utilizando variáveis instrumentais - abordagem I - . N = 100.

É evidente que aproximação dos valores torna-se mais lenta quando comparada ao método de mínimos quadrados. Isso pode ser corrigido mediante uma escolha ótima dos filtros K(q), M(q) e N(q).

Segunda abordagem

Agora, modifica-se os filtros para K(q) = 1 $N(q) = 1 - 1.5q^{-1} + 0.7q^{-2}$, $M(q) = q^{-1} + 0.5q^{-2}$. Assim:

$$x(t) = 1.5x(t-1) - 0.7x(t-2) + u(t-1) + 0.5u(t-2)$$

$$\xi(t) = \begin{bmatrix} -x(t-1) & -x(t-2) & u(t-1) & u(t-2) \end{bmatrix}$$

Aplicou-se, novamente, o método das variáveis instrumentais na estimação do vetor paramétrico.

```
IV_two
theta_IV_two(100,:)

ans = 1×4
    -1.5938     0.8439     1.0796     0.4706
```

plot_estimates

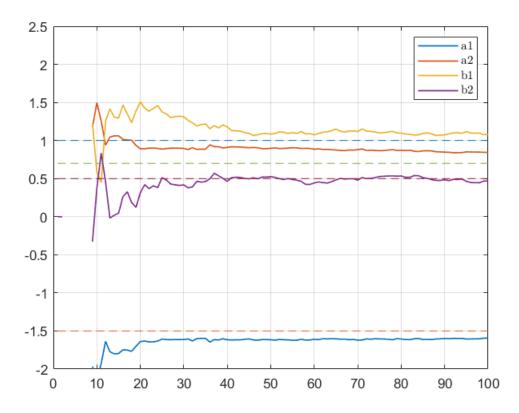


Figura 3: Resultado de simulação para estimação dos coeficientes utilizando variáveis instrumentais - abordagem II. N = 100.

Quando compara-se a estimação ao longo do número de iterações, a aproximação dos parâmetros observada na Figura 3 é mais rápida do que a observada na Figura 2. No entanto, a estimação ainda não resulta nos valores esperados.

Terceira abordagem

Agora, define-se o filtro K(q) que gera o vetor de regressores

$$\xi(t) = K(q) \big[-x(t-1) - x(t-2) \ u(t-1) \ u(t-2) \big] \text{ e os filtros } N(q)x(t) = M(q)u(t) \text{ como sendo}$$

$$K(q) = \frac{1}{1-1.5q^{-1}+0.7q^{-2}}, N(q) = 1-1.5q^{-1}+0.7q^{-2}, \ M(q) = q^{-1}+0.5q^{-2}. \text{ Assim, tem-se:}$$

$$x(t) = 1.5x(t-1) - 0.7x(t-2) + u(t-1) + 0.5u(t-2)$$

$$\xi(t) = 1.5\xi(t-1) - 0.7\xi(t-2) + [-x(t-1) - x(t-2) u(t-1) u(t-2)]$$

IV_three;
history_of_coeficients(N,:)

ans = 1×4 -1.6256 0.8665 1.1805 0.2358

plot_estimates

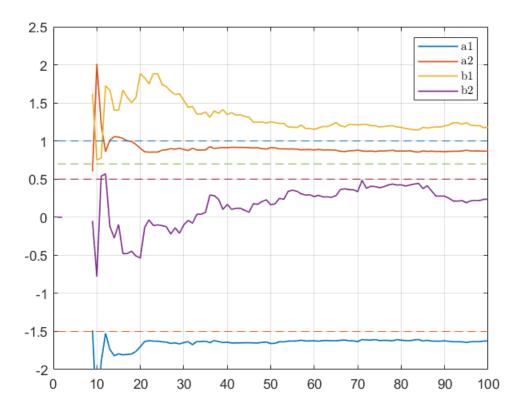


Figura 4: Resultado de simulação para estimação dos coeficientes utilizando variáveis instrumentais - abordagem III. N = 100.

Quando avalia-se os novos filtros propostos nesta Seção, é evidente que a aproximação de valores diverge dos valores esperados para cem iterações e é pior do que o resultado obtido na Figura 1.

Método de mínimos quadrados - N =400

Agora, varia-se o número de iterações e avalia-se a qualidade da estimativa do vetor de parâmetros para o método de mínimos quadrados.

```
warning('off','all')
N=400;
Least_squares;
history_of_coeficients_N_400=zeros(1,4);
history_of_coeficients_N_400=history_of_coeficients(N,:);
history_of_coeficients_N_400
history_of_coeficients_N_400 = 1×4
    -1.4986    0.7131    1.0533    0.5010

plot_estimates
```

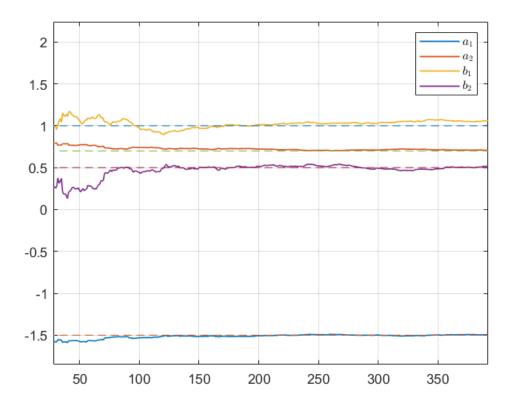


Figura 5: Resultado de simulação para estimação dos coeficientes utilizando mínimos quadrados. N = 400.

Método das variáveis instrumentais - N =400

Semelhantemente ao que foi feito com o método de mínimos quadrados, aumenta-se, agora, a quantidade de iterações do algoritmo de variáveis instrumentais. Utiliza-se os mesmos filtros descritos nas seções Primeira abordagem, Segunda abordagem e Terceira abordagem.

Primeira abordagem

```
IV_one
ans = 1×4
    -1.4282    0.6171    1.0556    0.5705

plot_estimates
```

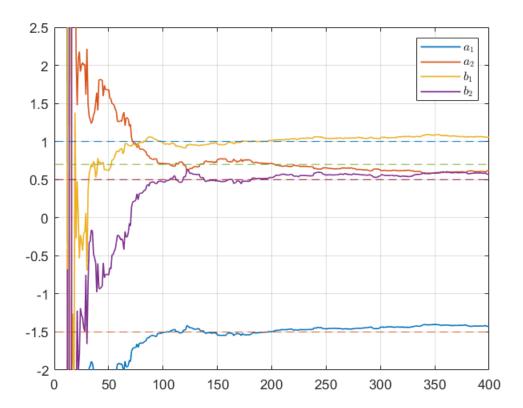


Figura 6: Resultado de simulação para estimação dos coeficientes utilizando variáveis instrumentais - abordagem I. N = 400

Segunda abordagem

```
IV_two
history_of_coeficients(N,:)

ans = 1×4
    -1.5111    0.7269    1.0524    0.4880

plot_estimates
```

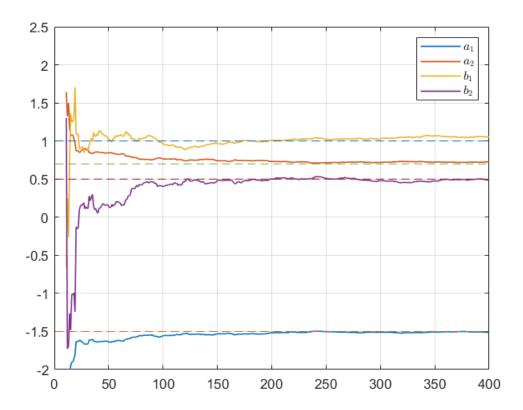


Figura 7: Resultado de simulação para estimação dos coeficientes utilizando variáveis instrumentais - abordagem II. N = 400

Terceira abordagem

```
IV_three
history_of_coeficients(N,:)

ans = 1×4
    -1.5509     0.7587     1.0856     0.3199

plot_estimates
```

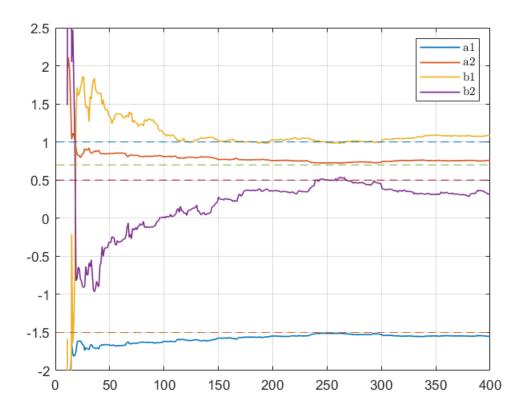


Figura 8: Resultado de simulação para estimação dos coeficientes utilizando variáveis instrumentais - abordagem III. N = 400

Fica claro ao aumentar o número de iterações, especialmente para a Figura 5 e para a Figura 7, resulta em uma melhor aproximação para o vetor paramétrico θ . A utilização de variáveis instrumentais, no caso da segunda abordagem, com K(q) = 1 $N(q) = 1 - 1.5q^{-1} + 0.7q^{-2}$, $M(q) = q^{-1} + 0.5q^{-2}$, se justifica especialmente para o caso em que N = 400. Nesse caso, a aproximação de parâmetros teve desempenho equivalente àquela obtida com o método de mínimos quadrados. Vale-se destacar que o método de variáveis instrumentais não requer a modelagem do ruído, o que pode ser útil em outros tipos de ruído incorporados à medição da saída.

Referências

[1] L. LJUNG. System Identification: Theory for the User Courier Corporation, 2008. ISBN 0486462781.