

ANTÓNIO GOUVÊA PORTELA  
ENG.º MECÂNICO (I.S.T.)

# Circuito normalizado dum sistema comandado

«TÉCNICA»  
Revista dos Alunos do I. S. T.  
Separata do n.º 310 — Págs. 329 a 334

INSTITUTO SUPERIOR TÉCNICO

L I S B O A

1 9 6 1

# Circuito normalizado dum sistema comandado

PELO ENG. MECÂNICO (I.S.T.) ANTÓNIO GOUVÊA PORTELA

Prof. do I. S. T.

Na figura junta está representado um circuito normalizado dum sistema comandado, significando:

B = O Dispositivo que se deseja comandar e que fornece a *resposta*  $[y]$  quando recebe a *entrada*  $[z_0]$ .

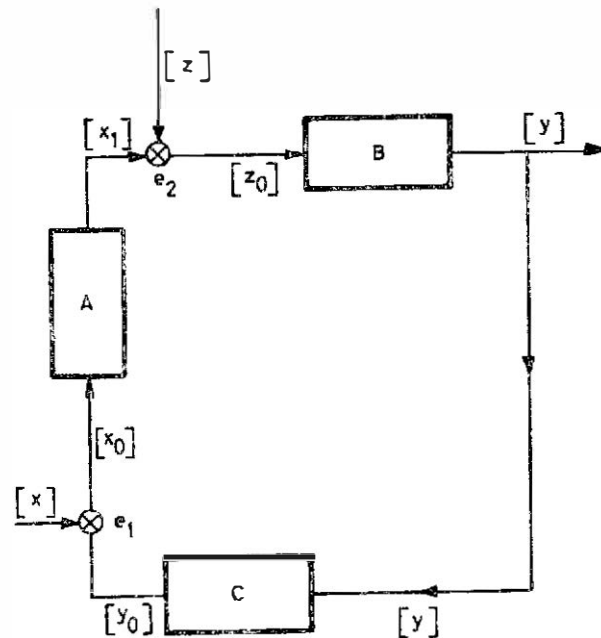
C = Os instrumentos de medida que convertem  $[y]$  em  $[y_0]$ , parâmetros que são comparados com os *padrões*  $[x]$  que se desejam atingir.

A = Os servo-comandos que alteram a regulação do sistema B.

$e_1$  = Comparadores entre  $[y_0]$  e  $[x]$ .

$e_2$  = Comparadores entre o sinal corrigido  $[x_1]$  e a perturbação  $[z]$ .

$[z]$  = A perturbação exterior ao sistema.



O problema consiste em escolher as características de A de modo que o sistema (A B C) seja estável.

\* \* \*

Vamos admitir que o sistema é linear e que as matrizes características de A B C são respectivamente simbolizadas por A B e C. Em geral, estas matrizes são rectangulares e seguindo o sentido do diagrama será:

$$\begin{matrix} C, B, A & = & M \\ (x, \hat{\zeta}) & (\hat{\zeta}, \gamma) & (\gamma, z) & (x, z) \end{matrix}$$

Designaremos por  $m$  a ordem  $\alpha$  de matriz M.

Na maioria das aplicações será  $x = \hat{\zeta} = \gamma = m$ .

Entre os diversos sinais e os aparelhos A B C vamos admitir que existem relações lineares e designemos por  $x_1, y_1, z_1$  os sinais e A, B e C as matrizes características dos aparelhos A B C; os sinais serão representados por vectores.

Será então:

$$\begin{cases} z_0 = z + x_1 \\ x_1 = A x_0 \\ x_0 = x + y_0 \\ y_0 = C y \\ y = B z_0 \end{cases}$$

Sistemas de 5 equações matriciais a 6 incógnitas ( $x_0, x_1, y, y_0, z$ ) e um vector paramétrico  $x$ . Vamos reduzir o sistema a uma equação única de forma

$$y_0 = Fz + Ex$$

sendo F e E duas matrizes a determinar.

Será então:

$$\begin{aligned} y_0 &= Cy = CBz_0 = CBz + CBx_1 \\ &= CBz + CBAx_0 = CBz + CBAx + CBAy_0 \end{aligned}$$

ou

$$(I - CBA) y_0 = CBz + CBAx$$

$$y_0 = \frac{CB}{I - CBA} z + \frac{CBA}{I - CBA} x \quad (1)$$

Sendo I a matriz unidade de ordem  $n = m$ .

#### A) Estudo da forma das matrizes (A, B, C)

$$A = \sum_{j=0}^{n_a} A_j p^{n_a - j}$$

ou seja um polinómio em  $p$  de coeficientes matriciais constantes  $A_j$ , sendo  $p$  um número complexo e  $n_a$  o grau do polinómio. Idênticamente será:

$$B = \sum_{j=0}^{n_b} B_j p^{n_b - j}$$

$$C = \sum_{j=0}^{n_c} C_j p^{n_c - j}$$

e se for  $n$  o maior de  $n_a, n_b, n_c$ . Poderá ainda uniformizar-se a ordem das matrizes  $A_j, B_j$  e  $C_j$  e escrever

$$A = \sum_{j=0}^n A_j p^{n-j} \quad (2)$$

$$B = \sum_{j=0}^n B_j p^{n-j} \quad (3)$$

$$C = \sum_{j=0}^n C_j p^{n-j} \quad (4)$$

Esta uniformização envolve evidentemente que alguns dos  $A_j$  e ou  $B_j$  e ou  $C_j$  sejam nulos.

### B) Representação da equação matricial (1)

Substituindo (2), (3) e (4) em (1) teremos:

$$y_0 = \frac{\sum_{j=0}^n C_j p^{n-j} \cdot \sum_{j=0}^n B_j p^{n-j}}{1 - \sum_{j=0}^n C_j p^{n-j} \cdot \sum_{j=0}^n B_j p^{n-j} \cdot \sum_{j=0}^n A_j p^{n-j}} z + \frac{\sum_{j=0}^n C_j p^{n-1} \cdot \sum_{j=0}^n B_j p^{n-j} \cdot \sum_{j=0}^n A_j p^{n-j}}{1 - \sum_{j=0}^n C_j p^{n-j} \cdot \sum_{j=0}^n B_j p^{n-j} \cdot \sum_{j=0}^n A_j p^{n-j}} x$$

Ora já vimos que  $p = a + bi$  é o expoente dum vector girante,  $e^{pt}$ , cuja projecção no eixo real fornece o movimento imposto a  $y_0$  por  $z$ .  
isto é:

$$z = e^{pt} = e^{(a+bi)t} = e^{at} \cdot a^{bli}$$

Para  $z$  admitem-se as seguintes hipóteses restritivas

$$\begin{cases} a & \text{é finito e dado} \\ b & \text{varia de } -\infty \text{ a } +\infty \end{cases}$$

### C) Critério de estabilidade do sistema

O critério resume-se a afirmar que  $(I - CBA) \neq 0$  para todos os valores de  $b$  entre  $-\infty$  e  $+\infty$ .

● Método consiste em:

1.º) Calcular  $C \times B \times A$ :

e será

$$\begin{aligned} C \times B &= \sum_{j=0}^n C_j p^{j-n} \cdot \sum_{j=0}^n B_j p^{j-n} \\ &= \sum_{g=0}^{2n} \left( \sum_{i=0}^g C_i B_{g-i} \right) \cdot p^{2n-g} \\ e \quad C \times B \times A &= \sum_{g=0}^{2n} \left( \sum_{i=0}^g C_i B_{g-i} \right) p^{2n-g} \cdot \sum_{j=0}^n A_j p^{n-j} \\ &= \sum_{K=0}^{3n} \left[ \sum_{g=0}^K \left( \sum_{i=0}^g C_i B_{g-i} \right) A_{K-g} \right] p^{3n-K} \end{aligned}$$

Nota: quando um dos índices que aparece numa matriz é superior ao número de matrizes existentes, suprime-se no produto esse termo mas evidentemente não se iguala zero.

Só será zero se a matriz correspondente for nula.

2.º) Calcular  $(C \times B \times A - I)$

$$\begin{aligned} C \times B \times A &= \sum_{K=0}^{3n} \left[ \sum_{g=0}^K \left( \sum_{i=0}^g C_i B_{g-i} \right) A_{K-g} \right] p^{3n-K} + \sum_{g=0}^{3n} \left( \sum_{i=0}^g C_i B_{g-i} \right) A_{3n-g} \\ e \quad CBA - I &= \sum_{K=0}^{3n} \left[ \sum_{g=0}^K \left( \sum_{i=0}^g C_i B_{g-i} \right) A_{K-g} \right] p^{3n-K} + \left[ \sum_{g=0}^{3n} \left( \sum_{i=0}^g C_i B_{g-i} - I \right) \right] \\ &= \sum_{i=0}^{3n} F_i p^{3n-i} \end{aligned}$$

sendo  $F_j$  uma matriz de ordem  $(m, m)$ .

3.º) Em geral, a matriz  $E_j$  que é quadrada e diagonalizável e seja  $D_j$  a matriz diagonal correspondente a  $E_j$ .

Será então 
$$\sigma^{-1} (CBA - I) \sigma = \sum_{j=0}^{3n} D_j p^{3n-j}$$

e 
$$\sigma^{-1} [CBA - I] \cdot [y_0] \cdot \sigma = \left( \sum_{j=0}^{3n} D_j p^{3n-j} \right) \cdot \sigma^{-1} [y_0] \sigma \quad \text{e se } D_j = [j \mathbf{A}_{ii}]_{(m,m)}$$

#### 4.º) Análise do Polinômio Matricial

Igualando a zero  $(CBA - I) [y_0]$  será  $(CBA - I) = 0$  para  $[y_0] \neq \begin{Bmatrix} 0 \\ \vdots \\ 0 \end{Bmatrix}$  e como o espectro da matriz não é alterado pela operação de similaridade será ainda:

$$\left\{ \begin{array}{l} \sum_{j=0}^{3n} j \mathbf{A}_{ii} p^{3n-j} \\ \vdots \\ \sum_{j=0}^{3n} j \mathbf{A}_{m,m} p^{3n-j} p = 0 \end{array} \right. \quad \text{Sistema que terá de ser satisfeito}$$

Ora cada uma das equações tem o grau  $3n$  em  $p$ , haverá  $3n$  raízes reais e ou complexas conjugadas.

#### 5.º) Critério de estabilidade

Para que o sistema seja estável será necessário que:

- a) Para as raízes reais,  $p_r$ , seja negativo pois que  $y = e^{-|p_r| t}$  decresce de amplitude com o tempo
- b) Para as raízes complexas,  $p_i$ , seja negativa a parte real do complexo.

Se,  $p_i = a \pm bi$  será  $a < 0$

Pois  $y = e^{(a \pm bi) t} = e^{-|a| t} \cdot e^{\pm i b t}$  novamente  $y$  decresce com o tempo.

\* \* \*

Resumindo o método consiste em:

- a) Calcular  $(CBA - I) = f(p)$
- b) Estabelecer as  $m$  equações em  $p$  da ordem  $3n$
- c) Determinar as raízes  $p_r$  e  $p_i$
- d) Analisar cada uma delas.

#### D) Variante do método

O Produto  $CBA$  é sempre uma matriz quadrada ( $m \times m$ ) embora  $C$ ,  $B$  e  $A$  possam ser matrizes retangulares.

No caso particular, mas muito frequente, em que  $C$ ,  $B$  e  $A$  sejam também quadradas e diagonalizáveis poderá operar-se de outro modo mais expedito.

1.º) Diagonalizar  $C$ ,  $B$  e  $A$  e sejam

$$[ss \mathbf{A}_{aj}] = A_j, [ss \mathbf{B}_{bj}] = B_j \text{ e } [ss \mathbf{C}_{cj}] = C_j$$

$$CBA = \sum_{k=0}^{3n} \left[ \sum_{g=0}^k \left( \sum_{i=0}^g C_i B_{g-i} \right) A_{n-g} \right] p^{3n-k}$$

$$= \sum_{k=0}^{3n} \left[ \sum_{g=0}^k \left( \sum_{i=0}^g [ss\mathbf{A}c_i] [ss\mathbf{A}b_{g-i}] [ss\mathbf{A}a_{k-g}] \right) \right] p^{3n-k}$$

2.º) Cada equação escreve-se:

$$\left\{ \sum_{k=0}^{3n} \left[ \sum_{g=0}^k \left( \sum_{i=0}^g ss\mathbf{A}c_i \cdot ss\mathbf{A}b_{g-i} \right) ss\mathbf{A}a_{k-g} \right] p^{3n-k} - 1 = 0 \right.$$

fazendo variar  $ss$  desde (1,1) a  $m, m$

\* \* \*

3.º) Estudam-se as raízes e conclui-se de estabilidade

### E) Simplificações resultantes da variante

1.º) Designemos por  $ss\mathbf{A}g = \sum_{k=0}^{3n} ss\mathbf{A}c_i \cdot ss\mathbf{A}b_{(S-i)} \quad g = 0 \dots 3n$

Será

$$CBA = \sum_{k=0}^{3n} \left[ \sum_{g=0}^k ss\mathbf{A}g \cdot ss\mathbf{A}a_{(k-g)} \right] p^{3n-1}$$

Ora  $[ss\mathbf{A}g]$  é só função de  $C$  e  $B$  que são dados do sistema e  $[ss\mathbf{A}a]$  caracteriza o sistema  $A$ . É relativamente fácil acertar os valores de  $[ss\mathbf{A}a]$  de modo a obter-se um produto  $CBA$  desejado.

2.º) Se as matrizes  $C, B, A$  forem quadradas e diagonalizáveis pode desde logo escrever-se como já vimos:

$$CBA - I = \sum_{k=0}^{3n} \left[ \sum_{g=0}^k \left( \sum_{i=0}^g ss\mathbf{A}c_i \cdot ss\mathbf{A}b_{(g-i)} \right) \cdot ss\mathbf{A}a_{(k-g)} \right] p^{3n-k} - 1 = 0$$

\* \* \*

### F) Exemplificação

Tem interesse aplicar a um *caso particular* em que  $C, B, A$  têm os seus elementos descritos por polinómios do 2.º grau.

Será então:  $3 \times n = 3 \times 2 = 6$ .

$k=0$	$g=0$	$i=0$	$(ss\mathbf{A}c_0 \cdot ss\mathbf{A}b_0 \cdot ss\mathbf{A}a_0) \cdot p^6$	$k+g+i=0$
-------	-------	-------	---	-----------

$k=1$	$g=0$	$i=0$	$(ss\mathbf{A}c_0 \cdot ss\mathbf{A}b_0 \cdot ss\mathbf{A}a_1) +$	$k+g+i=1$
$k=0$	$g=1$	$i=0$	$+ (ss\mathbf{A}c_0 \cdot ss\mathbf{A}b_1 \cdot ss\mathbf{A}a_0) +$	
$k=0$	$g=0$	$i=1$	$+ (ss\mathbf{A}c_1 \cdot ss\mathbf{A}b_0 \cdot ss\mathbf{A}a_0) \cdot p^5$	

$k=2$	$g=0$	$i=0$	$[(ss\mathbf{A}c_0 \cdot ss\mathbf{A}b_0 \cdot ss\mathbf{A}a_2) +$	$k+g+i=2$
$k=1$	$g=1$	$i=0$	$+ (ss\mathbf{A}c_0 \cdot ss\mathbf{A}b_1 \cdot ss\mathbf{A}a_1) +$	
$k=1$	$g=0$	$i=1$	$+ (ss\mathbf{A}c_1 \cdot ss\mathbf{A}b_0 \cdot ss\mathbf{A}a_1) +$	
$k=0$	$g=2$	$i=0$	$+ (ss\mathbf{A}c_0 \cdot ss\mathbf{A}b_2 \cdot ss\mathbf{A}a_0) +$	
$k=0$	$g=1$	$i=1$	$+ (ss\mathbf{A}c_1 \cdot ss\mathbf{A}b_1 \cdot ss\mathbf{A}a_0) +$	
$k=0$	$g=0$	$i=2$	$+ (ss\mathbf{A}c_2 \cdot ss\mathbf{A}b_0 \cdot ss\mathbf{A}a_0) \cdot p^4$	

Note-se que  $j = (0, 1, 2)$  e portanto  $ss^i b_3$ ,  $ss^i a_3$  e  $ss^i c_3$  de 3 em diante não existem e por isso se suprime

$k = 2$	$g = 1$	$i = 0$	$+ (ss^i c_0 . ss^i b_1 . ss^i a_2) +$	$k + g + i = 3$
$k = 2$	$g = 0$	$i = 1$	$+ (ss^i c_1 . ss^i b_0 . ss^i a_2) +$	
$k = 1$	$g = 2$	$i = 0$	$+ (ss^i c_0 . ss^i b_2 . ss^i a_1) +$	
$k = 1$	$g = 1$	$i = 1$	$+ (ss^i c_1 . ss^i b_1 . ss^i a_1) +$	
$k = 1$	$g = 0$	$i = 2$	$+ (ss^i c_2 . ss^i b_0 . ss^i a_1) +$	
$k = 0$	$g = 3$	$i = 0$	$+ (ss^i c_0 . ss^i b_0) +$	
$k = 0$	$g = 2$	$i = 1$	$+ (ss^i c_1 . ss^i b_2 . ss^i a_0) +$	
$k = 0$	$g = 1$	$i = 2$	$+ (ss^i c_2 . ss^i b_1 . ss^i a_0) +$	
$k = 0$	$g = 0$	$i = 3$	$+ (ss^i c_3 . ss^i b_0 . ss^i a_0) ] . p^3$	

$k = 2$	$g = 2$	$i = 0$	$[(ss^i c_0 . ss^i b_2 . ss^i a_2) +$	$k + g + i = 4$
$k = 2$	$g = 1$	$i = 1$	$+ (ss^i c_1 . ss^i b_1 . ss^i a_2) +$	
$k = 2$	$g = 0$	$i = 2$	$+ (ss^i c_2 . ss^i b_0 . ss^i a_2) +$	
$k = 1$	$g = 2$	$i = 1$	$+ (ss^i c_1 . ss^i b_2 . ss^i a_1) +$	
$k = 1$	$g = 1$	$i = 2$	$+ (ss^i c_2 . ss^i b_1 . ss^i a_1) +$	
$k = 0$	$g = 2$	$i = 2$	$+ (ss^i c_2 . ss^i b_2 . ss^i a_0) ] . p^3$	

$k = 2$	$g = 2$	$i = 1$	$[(ss^i c_1 . ss^i b_2 . ss^i a_1) +$	$k + g + i = 5$
$k = 2$	$g = 1$	$i = 2$	$+ (ss^i c_2 . ss^i b_1 . ss^i a_2) +$	
$k = 1$	$g = 2$	$i = 2$	$+ (ss^i c_2 . ss^i b_2 . ss^i a_1) ] . p^4$	

$k = 2$	$g = 2$	$i = 2$	$[(ss^i c_2 . ss^i b_2 . ss^i a_2) ] . p^6$	$k + g + i = 6$
---------	---------	---------	---	-----------------

$$CBA - I = [ ] p^5 + [ ] p^4 + [ ] p^3 + [ ] p^2 + [ ] p + (ss^i c_2 . ss^i b_2 . ss^i a_2) - I = 0$$

Nas hipóteses anteriores e ainda se a resposta dos instrumentos  $C$  for da forma  $C_2 p + C_1 = 0$ , isto é, não têm inércia será então:  $C_0 = 0$  e daí as seguintes simplificações:

- $p^6 \rightarrow$  coeficiente nulo
- $p^5 \rightarrow (ss^i c_1 . ss^i b_0 . ss^i a_0)$
- $p^4 \rightarrow [(ss^i c_1 . ss^i b_0 . ss^i a_1) + (ss^i c_1 . ss^i b_1 . ss^i a_0) + (ss^i c_0 . ss^i b_0 . ss^i a_0)]$
- $p^3 \rightarrow [(ss^i c_1 . ss^i b_0 . ss^i a_2) + (ss^i c_1 . ss^i b_1 . ss^i a_1) + (ss^i c_2 . ss^i b_2 . ss^i a_2) + (ss^i c_1 . ss^i b_2 . ss^i a_0) + (ss^i c_2 . ss^i c_1 . ss^i a_0)]$
- $p^2 \rightarrow [(ss^i c_1 . ss^i b_1 . ss^i a_2) + (ss^i c_2 . ss^i b_0 . ss^i a_2) + (ss^i c_1 . ss^i b_2 . ss^i a_1) + (ss^i c_2 . ss^i b_1 . ss^i a_1) + (ss^i c_2 . ss^i b_2 . ss^i a_0)]$
- $p \rightarrow [(ss^i c_1 . ss^i b_2 . ss^i a_2) + (ss^i c_2 . ss^i b_1 . ss^i a_2) + ss^i c_2 . ss^i b_2 . ss^i a_1]$
- $p^0 \rightarrow (ss^i c_2 . ss^i b_2 . ss^i a_2)$

$$[ ] p^5 + [ ] p^4 + [ ] p^3 + [ ] p^2 + [ ] p + [ss^i c_2 . ss^i b_2 . ss^i a_2] - I = 0$$