



Eletrônica Digital Moderna e VHDL

Volnei A. Pedroni, Elsevier, 2010



Tradução (com revisão, atualização e ampliação) de
Digital Electronics and Design with VHDL
Elsevier / Morgan Kaufmann, USA, 2008

Soluções dos Exercícios Ímpares dos Capítulos 19-23

Nota 1: Em todas as soluções neste capítulo foram adotados nas portas os tipos-padrão da indústria, quais sejam, STD_LOGIC e STD_LOGIC_VECTOR.

Nota 2: Detalhes adicionais relativos aos exercícios com VHDL podem ser vistos na referência [1] abaixo.

[1] V. A. Pedroni, *Circuit Design and Simulation with VHDL*, 2nd Edition, MIT Press, 2010.

Capítulo 19: Resumo de VHDL

Exercício 19.1. Pacote *standard* em VHDL 2002

a) Na pasta libraries/vhdl/std que acompanha seu software para síntese com VHDL (Quartus II ou ISE, por exemplo), abra o arquivo *standard.vhd*, o qual contem o pacote *standard*, e observe que ele contem os seguintes tipos: BIT, BIT_VECTOR, BOOLEAN, INTEGER, NATURAL (subtipo), POSITIVE (subtipo), CHARACTER, STRING, REAL, TIME, DELAY_LENGTH (subtipo), SEVERITY LEVEL, FILE_OPEN_KIND e FILE_OPEN_STATUS.

b) Sintetizáveis sem restrições: BIT, BIT_VECTOR, BOOLEAN, INTEGER, NATURAL (subtipo), POSITIVE (subtipo), CHARACTER e STRING.

Somente para simulação: TIME e DELAY_LENGTH.

c) Veja tabela na figura 4.1 da referência da Nota 2 acima.

Exercício 19.3. Pacote *std_logic_1164*

a) Na pasta libraries/vhdl/ieee que acompanha seu software para síntese com VHDL (Quartus II ou ISE, por exemplo), abra o arquivo *std_1164.vhd*, o qual contem o pacote *std_logic_1164*, e veja qual é sua versão (com base na orientação dada no enunciado do exercício).

b) Se a versão for 1993:

Tipos: STD_ULONGIC, STD_ULONGIC_VECTOR e STD_LOGIC_VECTOR

Subtipos: STD_LOGIC, X01, X01Z, UX01 e UX01Z

Se a versão for 2008:

Tipos: STD_ULONGIC, STD_ULONGIC_VECTOR

Subtipos: STD_LOGIC, STD_LOGIC_VECTOR, X01, X01Z, UX01 e UX01Z

c) Veja tabela na figura 4.1 da referência da Nota 2 acima.

Exercício 19.5. Assinalamentos legais versus ilegais #2

Os tipos mais comuns de erros de assinalamento constam na página 441. Aqui, tem-se:

`x1(0) <= x2(0);` → Erro 4 (uso incorreto de parênteses em x1)

`x2(7 DOWNT0 5) <= y1(3 DOWNT0 0);` → Erro 2 (tamanhos diferentes)

`y2 <= -35;` → Erro 5 (operador de assinalamento incorreto; é "<:" para variável)

`x2(0 TO 2) <= x4(5 DOWNT0 3);` → Erro 1 (tipos diferentes) e erro 4 (indexação na ordem incorreta em x2)

Exercício 19.7. Operadores lógicos

a) "11001110"

b) Idem acima

c) "00110011"

Exercício 19.9. Detector de paridade com código sequencial

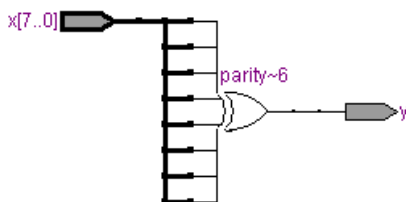
```
1 -----  
2 LIBRARY ieee;  
3 USE ieee.std_logic_1164.all;  
4 -----
```

```

5 ENTITY parity_detector IS
6   GENERIC (N: INTEGER := 8); --number of bits
7   PORT (x: IN STD_LOGIC_VECTOR(N-1 DOWNT0 0);
8         y: OUT STD_LOGIC);
9 END ENTITY;
10 -----
11 ARCHITECTURE sequential OF parity_detector IS
12 BEGIN
13   PROCESS(x)
14     VARIABLE parity: STD_LOGIC;
15   BEGIN
16     parity := x(0);
17     FOR i IN 1 TO N-1 LOOP
18       parity := parity XOR x(i);
19     END LOOP;
20     y <= parity;
21   END PROCESS;
22 END ARCHITECTURE;
23 -----

```

O resultado apresentado pelo RTL Viewer após a compilação desse código é mostrado abaixo.



Exercício 19.11. Peso de Hamming com código concorrente

Como em praticamente todos os projetos, há várias maneiras de escrever o código VHDL correspondente. No presente caso, *temp* é um inteiro, de modo que, para passar seu valor a *y* (na linha 21), que é *STD_LOGIC_VECTOR*, uma função de conversão (*conv_std_logic_vector*) é utilizada, a qual provem do package *std_logic_arith* (linha 4).

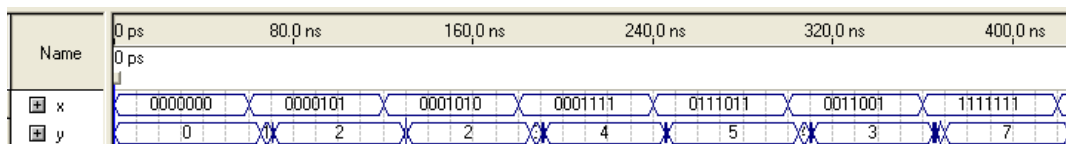
Nota: Como não é permitido assinalar valor a um sinal mais do que uma vez, nas linhas 14-15 criou-se um sinal com dimensão uma unidade maior do que a dimensão do sinal a monitorar (*temp* é 1Dx1D, *x* é 1D). Esse importantíssimo artifício para código concorrente foi introduzido na seção 7.7 da referência citada na Nota 2 no início desse documento.

```

1 -----
2 LIBRARY ieee;
3 USE ieee.std_logic_1164.all;
4 USE ieee.std_logic_arith.all; --conv. integer to slv
5 -----
6 ENTITY hamming_weight IS
7   GENERIC (bits_in: POSITIVE := 7; --number of input bits
8           bits_out: POSITIVE := 3); --number of output bits
9   PORT (x: IN STD_LOGIC_VECTOR(bits_in-1 DOWNT0 0);
10        y: OUT STD_LOGIC_VECTOR(bits_out-1 DOWNT0 0));
11 END ENTITY;
12 -----
13 ARCHITECTURE concurrent OF hamming_weight IS
14   TYPE natural_array IS ARRAY (0 TO bits_in) OF NATURAL RANGE 0 TO bits_in;
15   SIGNAL temp: natural_array;
16 BEGIN
17   temp(0) <= 0;
18   gen: FOR i IN 1 TO bits_in GENERATE
19     temp(i) <= temp(i-1) + 1 WHEN x(i-1)='1' ELSE temp(i-1);
20   END GENERATE;
21   y <= conv_std_logic_vector(temp(bits_in), bits_out);
22 END ARCHITECTURE;
23 -----

```

Resultados de simulação do código acima constam na figura abaixo.



Exercício 19.13. Inferência de flip-flops

a) As diferenças entre um sinal e uma variável estão resumidas na tabela da figura 19.7. Flip-flops são inferidos de acordo com a regra 6.

b) De maneira resumida, a regra 6 diz que um sinal é “registrado” (isto é, armazenado em flip-flops) quando assinala-se um valor a ele na borda de um outro sinal. Por exemplo, no segmento de código abaixo,

```
...
IF clk'EVENT AND clk= '1' THEN
    x <= ...
...

```

o sinal x será registrado (flip-flops serão inferidos) pois está-se assinalando um valor a ele na borda de outro sinal (clk).

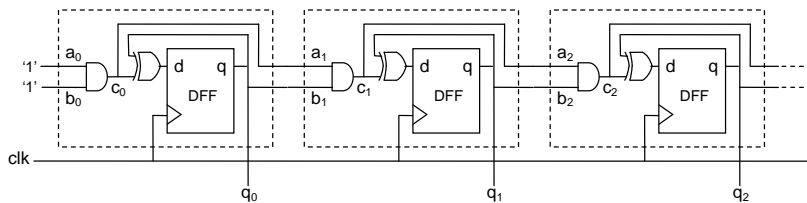
c) Como há 1000 estados, $\lceil \log_2 1000 \rceil = 10$ DFFs são necessários para implementar esse contador.

d) Apenas substitua 9 e 10 por 999 e 1000, respectivamente, depois compile o código e verifique no relatório de compilação a quantidade de DFFs inferidos.

Exercício 19.15. Contador síncrono com componente

Para facilitar a análise, a figura 14.5(b) foi repetida abaixo, com os sinais usados no projeto marcados explicitamente.

Somente a solução genérica é apresentada; para a solução pedida no item (a), simplesmente repita a linha 17 três vezes (com os índices apropriados nos sinais, obviamente, e com as linhas 18-20 atuais removidas). A solução genérica é obviamente superior.



```

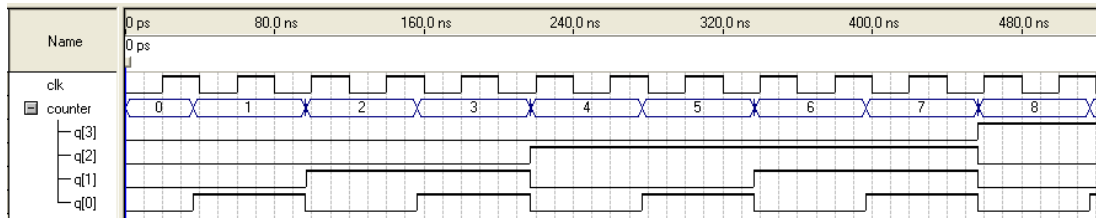
1  ---The component (cell of fig. 14.5b):-----
2  LIBRARY ieee;
3  USE ieee.std_logic_1164.all;
4  -----
5  ENTITY counter_cell IS
6  PORT (a, b, clk: IN STD_LOGIC;
7        c, q: BUFFER STD_LOGIC);
8  END ENTITY;
9  -----
10 ARCHITECTURE counter_cell OF counter_cell IS
11 BEGIN
12     PROCESS (a, b, clk)
13     BEGIN
14         c <= a AND b;
15         IF (clk'EVENT AND clk='1') THEN
16             q <= q XOR c;
17         END IF;
18     END PROCESS;
19 END ARCHITECTURE;
20 -----

1  ---Main code:-----
2  LIBRARY ieee;
3  USE ieee.std_logic_1164.all;
4  -----
5  ENTITY counter IS
6  GENERIC (N: NATURAL := 4);
7  PORT (clk: IN STD_LOGIC;
8        q: BUFFER STD_LOGIC_VECTOR(0 TO N-1));
9  END ENTITY;
10 -----
11 ARCHITECTURE structural OF counter IS
12     SIGNAL a, b, c: STD_LOGIC_VECTOR(0 TO N-1);
13     -----
14     COMPONENT counter_cell IS
15     PORT (a, b, clk: IN STD_LOGIC;
16           c, q: BUFFER STD_LOGIC);
17     END COMPONENT;
18     -----
19 BEGIN
20     cell0: counter_cell PORT MAP (clk=>clk, a=>'1', b=>'1', c=>c(0), q=>q(0));
21     other_cells: FOR i IN 1 TO N-1 GENERATE
22         gen_cells: counter_cell PORT MAP (clk=>clk, a=>c(i-1), b=>q(i-1), c=>c(i), q=>q(i));
23     END GENERATE;
24 END ARCHITECTURE;

```

25

Resultados de simulação do código acima constam na figura abaixo.



Capítulo 20: Projetos de Circuitos Combinacionais Lógicos com VHDL

Nota: Conforme mencionado, em todas as soluções adotaremos nas portas os tipos-padrão da indústria, quais sejam, STD_LOGIC e STD_LOGIC_VECTOR.

Exercício 20.1. Decodificador de endereço #1

Conforme requerido, a solução abaixo é para N fixo ($=3$). Uma solução para N genérico foi apresentada na página 474. Outra solução genérica, com apenas uma linha, consta no exercício 20.2, a seguir.

```

1 -----
2 LIBRARY ieee;
3 USE ieee.std_logic_1164.all;
4 -----
5 ENTITY address_decoder IS
6     PORT (x: IN STD_LOGIC_VECTOR(2 DOWNTO 0);
7           y: OUT STD_LOGIC_VECTOR(7 DOWNTO 0));
8 END address_decoder;
9 -----
10 ARCHITECTURE with_SELECT OF address_decoder IS
11 BEGIN
12     WITH x SELECT
13         y <= "00000001" WHEN "000",
14             "00000010" WHEN "001",
15             "00000100" WHEN "010",
16             "00001000" WHEN "011",
17             "00010000" WHEN "100",
18             "00100000" WHEN "101",
19             "01000000" WHEN "110",
20             "10000000" WHEN OTHERS;
21 END with_SELECT;
22 -----

```

Exercício 20.2. Decodificador de endereço #2

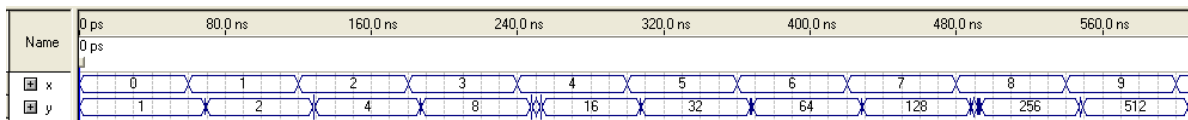
Nesse caso, apenas uma linha de código é necessária na arquitetura (linha 15). Porém, packages adicionais precisaram ser declarados (linhas 4-5) para permitir a conversão de dados. Isso é necessário porque o operador aritmético de exponenciação ($**$) só existe para o tipo INTEGER (e seus subtipos, NATURAL e POSITIVE, obviamente).

```

1 -----
2 LIBRARY ieee;
3 USE ieee.std_logic_1164.all;
4 USE ieee.std_logic_unsigned.all; --conv. slv to integer
5 USE ieee.std_logic_arith.all;   --conv. integer to slv
6 -----
7 ENTITY address_decoder IS
8     GENERIC (N: NATURAL := 4);
9     PORT (x: IN STD_LOGIC_VECTOR(N-1 DOWNTO 0);
10          y: OUT STD_LOGIC_VECTOR(2**N-1 DOWNTO 0));
11 END address_decoder;
12 -----
13 ARCHITECTURE single_line OF address_decoder IS
14 BEGIN
15     y <= conv_std_logic_vector(2**conv_integer(x), 2**N);
16 END single_line;
17 -----

```

Resultados de simulação do código acima constam na figura abaixo.



Desafio: O leitor é convidado a apresentar um outro código para o problema acima com ainda menos linhas (removendo as linhas 1-5 e fazendo as modificações necessárias nas outras). É possível fazer isso enquanto ainda utilizando nas portas os tipos-padrão da indústria?

Exercício 20.3. Decodificador de endereço #3

Outra solução genérica para o decodificador de endereço é apresentada abaixo. Conforme requerido, código sequencial foi utilizado. Comparando com as demais soluções genéricas apresentadas (página 474 e exercício 20.2), vê-se que essa é a mais longa.

```

1 -----
2 LIBRARY ieee;
3 USE ieee.std_logic_1164.all;
4 USE ieee.std_logic_arith.all; --conv. integer to slv
5 -----
6 ENTITY address_decoder IS
7     GENERIC (N: NATURAL := 4);
8     PORT (x: IN STD_LOGIC_VECTOR(N-1 DOWNTO 0);
9           y: OUT STD_LOGIC_VECTOR(2**N-1 DOWNTO 0));
10 END address_decoder;
11 -----
12 ARCHITECTURE sequential OF address_decoder IS
13 BEGIN
14     PROCESS(x)
15     BEGIN
16         FOR i IN y'RANGE LOOP
17             IF conv_std_logic_vector(i,N)=x THEN
18                 y(i) <= '1';
19             ELSE
20                 y(i) <= '0';
21             END IF;
22         END LOOP;
23     END PROCESS;
24 END sequential;
25 -----

```

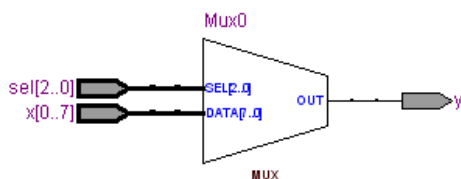
Exercício 20.5. Multiplexador #1

```

1 -----
2 LIBRARY ieee;
3 USE ieee.std_logic_1164.all;
4 USE ieee.std_logic_unsigned.all; --conv. slv to integer
5 -----
6 ENTITY mux IS
7     GENERIC (inputs: POSITIVE := 8; --number of inputs
8             sel_bits: POSITIVE := 3); --number of bits in sel
9     PORT (x: IN STD_LOGIC_VECTOR (0 TO inputs-1);
10          sel: IN STD_LOGIC_VECTOR(sel_bits-1 DOWNTO 0);
11          y: OUT STD_LOGIC);
12 END ENTITY;
13 -----
14 ARCHITECTURE mux OF mux IS
15 BEGIN
16     y <= x(conv_integer(sel));
17 END ARCHITECTURE;
18 -----

```

O resultado apresentado pelo RTL Viewer após a compilação desse código é mostrado abaixo.



Exercício 20.7. Gerador de paridade

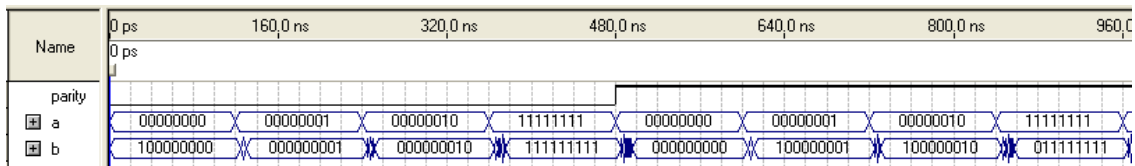
Nota: Como não é permitido assinalar valor a um sinal mais do que uma vez, na linha 13 criou-se um sinal com dimensão uma unidade maior do que a dimensão do sinal a monitorar/calcular (*temp* é 1D, enquanto o sinal a ser calculado tem apenas um bit, ou seja, é um escalar). Esse importantíssimo artifício para código concorrente foi introduzido na seção 7.7 da referência citada na Nota 2 no início desse documento.

```

1  -----
2  LIBRARY ieee;
3  USE ieee.std_logic_1164.all;
4  -----
5  ENTITY parity_generator IS
6      GENERIC (N: NATURAL := 8); --number of bits
7      PORT (a: IN STD_LOGIC_VECTOR(N-1 DOWNT0 0);
8            parity: IN STD_LOGIC;
9            b: OUT STD_LOGIC_VECTOR(N DOWNT0 0));
10 END ENTITY;
11 -----
12 ARCHITECTURE concurrent OF parity_generator IS
13     SIGNAL temp: STD_LOGIC_VECTOR(N-1 DOWNT0 0);
14 BEGIN
15     temp(0) <= a(0);
16     gen: FOR i IN 1 TO N-1 GENERATE
17         temp(i) <= temp(i-1) XOR a(i);
18     END GENERATE;
19     b <= temp(N-1) & a WHEN parity='1' ELSE NOT temp(N-1) & a;
20 END ARCHITECTURE;
21 -----

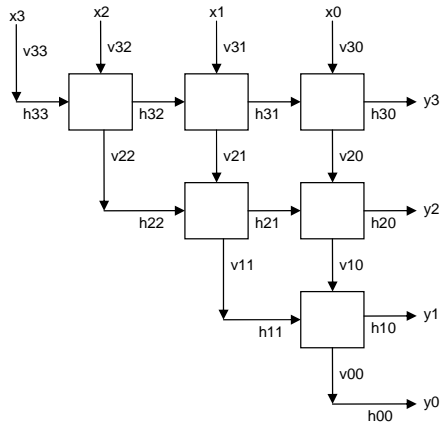
```

Resultados de simulação do código acima constam na figura abaixo.



Exercício 20.10. Ordenador binário #2

Essa é a solução genérica para o circuito dos exercícios 20.9 e 20.10. Para facilitar a análise do código, o circuito do ordenador binário foi repetido abaixo com todos os sinais usados no código explicitamente marcados.



```

1  -----
2  LIBRARY ieee;
3  USE ieee.std_logic_1164.all;
4  -----
5  ENTITY binary_sorter IS
6      GENERIC (N: INTEGER := 5);
7      PORT (x: IN STD_LOGIC_VECTOR(N-1 DOWNT0 0);
8            y: OUT STD_LOGIC_VECTOR(N-1 DOWNT0 0));
9  END binary_sorter;
10 -----
11 ARCHITECTURE sorter OF binary_sorter IS
12 BEGIN
13     PROCESS(x)
14         TYPE matrix IS ARRAY (N-1 DOWNT0 0) OF STD_LOGIC_VECTOR (N-1 DOWNT0 0);
15         VARIABLE h, v: matrix; --internal horizontal and vertical signals
16     BEGIN
17         --Connect input x to top row cells:

```

```

18     FOR i IN N-1 DOWNT0 0 LOOP
19         v(N-1)(i) := x(i);
20     END LOOP;
21     --Get left diagonal:
22     FOR i IN N-1 DOWNT0 0 LOOP
23         h(i)(i) := v(i)(i);
24     END LOOP;
25     --Get internal horizontal & vertical signals:
26     FOR j IN N-2 DOWNT0 0 LOOP
27         FOR i IN j DOWNT0 0 LOOP
28             h(j+1)(i) := h(j+1)(i+1) OR v(j+1)(i);
29             v(j)(i) := h(j+1)(i+1) AND v(j+1)(i);
30         END LOOP;
31     END LOOP;
32     --Get output:
33     FOR i IN N-1 DOWNT0 0 LOOP
34         y(i) <= h(i)(0);
35     END LOOP;
36 END PROCESS;
37 END sorter;
38 -----

```

Capítulo 21: Projetos de Circuitos Combinacionais Aritméticos com VHDL

Nota: Conforme mencionado, em todas as soluções adotaremos nas portas os tipos-padrão da indústria, quais sejam, STD_LOGIC e STD_LOGIC_VECTOR.

Exercício 21.1. Incrementador

Observe que a estrutura do circuito da figura 12.14(b) é bem parecida com aquela do somador carry-ripple, mostrado na página 487, cujo código consta na página 488. Portanto, com base nesse código, um código para o incrementador pode facilmente ser escrito.

Exercício 21.3. Complementador de dois

Simplesmente faça os ajustes necessários no código do exercício 21.1

Exercício 21.5. Comparador com sinal

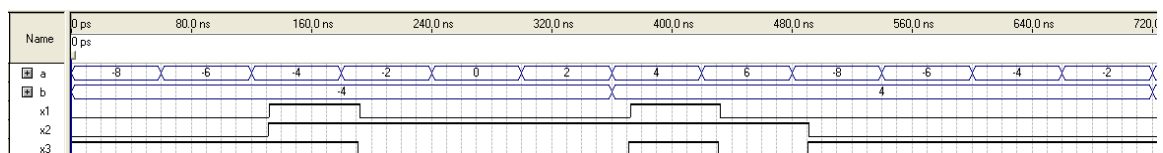
Na solução abaixo, foi adotado o procedimento recomendado para quando trabalha-se com sinais *com signal* (conversão a SIGNED antes de iniciar qualquer operação).

```

1  -----
2  LIBRARY ieee;
3  USE ieee.std_logic_1164.all;
4  USE ieee.numeric_std.all; --for type SIGNED
5  -----
6  ENTITY sig_comparator IS
7      GENERIC (N: INTEGER := 4);
8      PORT (a, b: IN STD_LOGIC_VECTOR(N-1 DOWNT0 0);
9            x1, x2, x3: OUT STD_LOGIC);
10 END sig_comparator;
11 -----
12 ARCHITECTURE comparator OF sig_comparator IS
13     SIGNAL a_sig, b_sig: SIGNED(N-1 DOWNT0 0);
14 BEGIN
15     a_sig <= signed(a);
16     b_sig <= signed(b);
17     x1 <= '1' WHEN a_sig = b_sig ELSE '0';
18     x2 <= '1' WHEN a_sig >= b_sig ELSE '0';
19     x3 <= '1' WHEN a_sig <= b_sig ELSE '0';
20 END comparator;
21 -----

```

Resultados de simulação do código acima constam na figura abaixo.



Exercício 21.7. Somadores/subtratores com sinal e sem sinal #1

A solução recomendada, isto é, (i) com I/Os de tamanho genérico, (ii) com I/Os todos do tipo STD_LOGIC_VECTOR e (iii) com conversão a SIGNED antes de iniciar as operações, já foi apresentada na seção 21.3 (código na página 492). A partir dela, a implementação do código pedido neste exercício é simples e direta.

Exercício 21.9. Multiplicadores/divisores com sinal e sem sinal #1

A solução recomendada, isto é, (i) com I/Os de tamanho genérico, (ii) com I/Os todos do tipo STD_LOGIC_VECTOR e (iii) com conversão a SIGNED antes de iniciar as operações, já foi apresentada na seção 21.4 (código na página 494). A partir dela, a implementação do código pedido neste exercício é simples e direta.

Exercício 21.11. ALU

- Nas linhas 17-32, os vetores binários "0000", "0001", "0010", etc. deveriam ser substituídos pelos valores decimais 0, 1, 2, etc.
- A operações aritméticas nas linhas 26-33 não seriam permitidas.
- O pacote *std_logic_signed* produziria os mesmos resultados.

Capítulo 22: Projetos de Circuitos Sequenciais com VHDL

Nota: Conforme mencionado, em todas as soluções adotaremos nas portas os tipos-padrão da indústria, quais sejam, STD_LOGIC e STD_LOGIC_VECTOR.

Exercício 22.1. Linha de retardo programável

Estruturalmente, essa solução é semelhante àquela apresentada para o shift register na seção 22.1.

```

1  ----1st component: shift register-----
2  LIBRARY ieee;
3  USE ieee.std_logic_1164.all;
4  -----
5  ENTITY shift_register IS
6      GENERIC (bits: POSITIVE;      --number of bits
7              stages: POSITIVE);  --number of stages
8      PORT (d: IN STD_LOGIC_VECTOR(bits-1 DOWNT0 0);
9            clk, rst: IN STD_LOGIC;
10           q: OUT STD_LOGIC_VECTOR(bits-1 DOWNT0 0));
11  END ENTITY;
12  -----
13  ARCHITECTURE shift_register OF shift_register IS
14      TYPE matrix IS ARRAY (1 TO stages) OF
15          STD_LOGIC_VECTOR(bits-1 DOWNT0 0);
16      SIGNAL internal: matrix;
17  BEGIN
18      PROCESS (clk, rst)
19      BEGIN
20          IF (rst='1') THEN
21              FOR i IN 1 TO stages LOOP
22                  internal(i) <= (OTHERS => '0');
23              END LOOP;
24          ELSIF (clk'EVENT AND clk='1') THEN
25              internal <= d & internal(1 TO stages-1);
26          END IF;
27      END PROCESS;
28      q <= internal(stages);
29  END ARCHITECTURE;
30  -----

1  ----2nd component: multiplexer-----
2  LIBRARY ieee;
3  USE ieee.std_logic_1164.all;
4  -----
5  ENTITY multiplexer IS
6      GENERIC (bits: POSITIVE);  --number of bits
7      PORT (inp1, inp2: IN STD_LOGIC_VECTOR(bits-1 DOWNT0 0);
8            sel: IN STD_LOGIC;
9            outp: OUT STD_LOGIC_VECTOR(bits-1 DOWNT0 0));
10  END ENTITY;
11  -----
12  ARCHITECTURE multiplexer OF multiplexer IS
13  BEGIN
14      outp <= inp1 WHEN sel='0' ELSE inp2;
15  END ARCHITECTURE;
16  -----

```

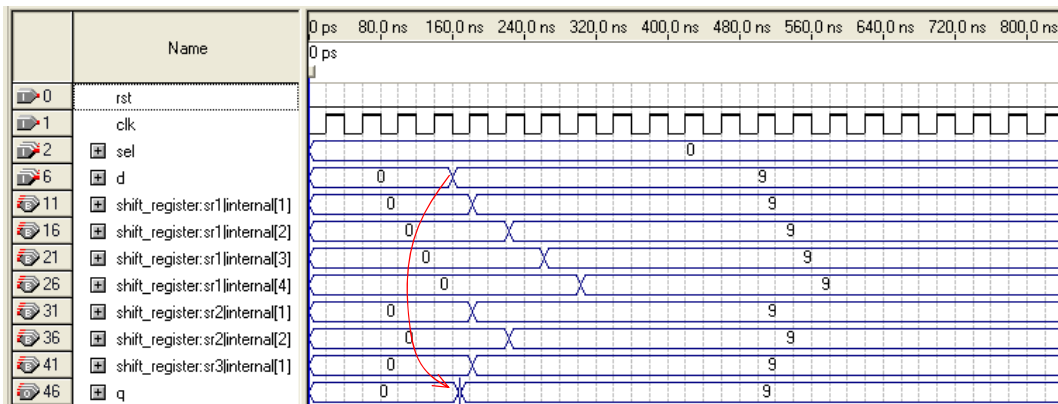


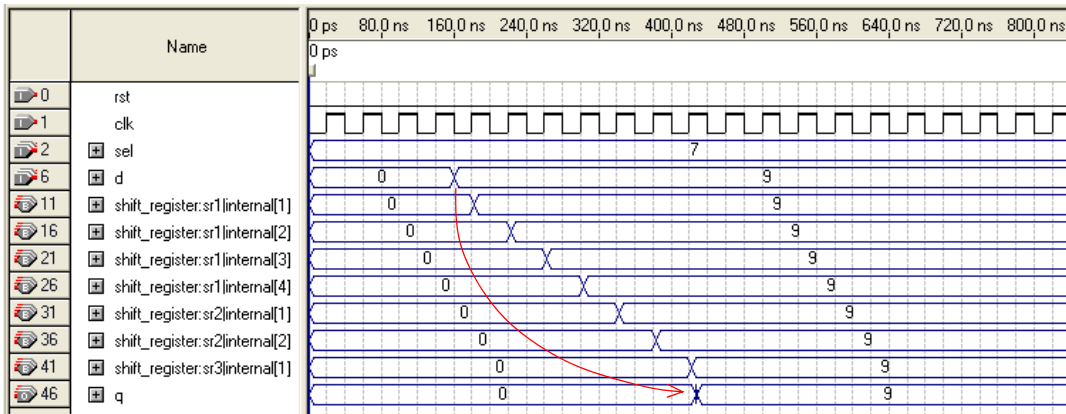
```

1  ----Main code-----
2  LIBRARY ieee;
3  USE ieee.std_logic_1164.all;
4  -----
5  ENTITY tapped_delay_line IS
6      GENERIC (N: POSITIVE := 4); --number of bits
7      PORT (clk, rst: IN STD_LOGIC;
8            d: IN STD_LOGIC_VECTOR(N-1 DOWNTO 0);
9            sel: IN STD_LOGIC_VECTOR(2 DOWNTO 0);
10           q: OUT STD_LOGIC_VECTOR(N-1 DOWNTO 0));
11 END tapped_delay_line;
12 -----
13 ARCHITECTURE structural OF tapped_delay_line IS
14     ----Signal declarations:-----
15     SIGNAL sr1_out, mux1_out: STD_LOGIC_VECTOR(N-1 DOWNTO 0);
16     SIGNAL sr2_out, mux2_out: STD_LOGIC_VECTOR(N-1 DOWNTO 0);
17     SIGNAL sr3_out, mux3_out: STD_LOGIC_VECTOR(N-1 DOWNTO 0);
18     ----1st component declaration:-----
19     COMPONENT shift_register IS
20         GENERIC (bits: POSITIVE;
21                 stages: POSITIVE);
22         PORT (d: IN STD_LOGIC_VECTOR(bits-1 DOWNTO 0);
23               clk, rst: IN STD_LOGIC;
24               q: OUT STD_LOGIC_VECTOR(bits-1 DOWNTO 0));
25     END COMPONENT;
26     ----2nd component declaration:-----
27     COMPONENT multiplexer IS
28         GENERIC (bits: POSITIVE);
29         PORT (inp1, inp2: IN STD_LOGIC_VECTOR(bits-1 DOWNTO 0);
30               sel: IN STD_LOGIC;
31               outp: OUT STD_LOGIC_VECTOR(bits-1 DOWNTO 0));
32     END COMPONENT;
33     -----
34 BEGIN
35     sr1: shift_register GENERIC MAP (N, 4) PORT MAP (d, clk, rst, sr1_out);
36     mux1: multiplexer GENERIC MAP (N) PORT MAP (d, sr1_out, sel(2), mux1_out);
37     sr2: shift_register GENERIC MAP (N, 2) PORT MAP (mux1_out, clk, rst, sr2_out);
38     mux2: multiplexer GENERIC MAP (N) PORT MAP (mux1_out, sr2_out, sel(1), mux2_out);
39     sr3: shift_register GENERIC MAP (N, 1) PORT MAP (mux2_out, clk, rst, sr3_out);
40     mux3: multiplexer GENERIC MAP (N) PORT MAP (mux2_out, sr3_out, sel(0), mux3_out);
41     q <= mux3_out;
42 END structural;
43 -----

```

Resultados de simulação do código acima constam nas figuras abaixo, para $sel=0$ (mínimo retardo, isto é, zero) e $sel=7$ (máximo retardo, ou seja, 7 bordas positivas do clock).





Exercício 22.3. Gerador de seqüência pseudorandômica

```

1  -----
2  LIBRARY ieee;
3  USE ieee.std_logic_1164.all;
4  -----
5  ENTITY pseudo_random IS
6      PORT (clk, rst: IN STD_LOGIC;
7            d: BUFFER STD_LOGIC);
8  END ENTITY;
9  -----
10 ARCHITECTURE shift_register OF pseudo_random IS
11     SIGNAL q: STD_LOGIC_VECTOR(1 TO 4);
12 BEGIN
13     PROCESS (clk, rst)
14     BEGIN
15         IF (rst='1') THEN
16             q <= "1111";
17         ELSIF (clk'EVENT AND clk='1') THEN
18             q <= d & q(1 TO 3);
19         END IF;
20     END PROCESS;
21     d <= q(3) XOR q(4);
22 END ARCHITECTURE;
23 -----
    
```

Exercício 22.5. PWM digital

Abaixo consta um código *genérico* para esse circuito (basta trocar o valor de N na linha 7 para obter um PWM de qualquer tamanho). Na simulação mostrada após o código foi utilizado $N=3$. O número total de pulsos do circuito é sempre $2^N - 1$, podendo o sinal de controle ter qualquer valor desde zero até esse limite.

```

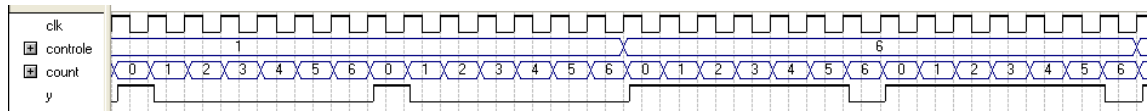
1  -----
2  LIBRARY ieee;
3  USE ieee.std_logic_1164.all;
4  USE ieee.std_logic_unsigned.all; --conv. slv to int
5  -----
6  ENTITY pwm IS
7      GENERIC (N: NATURAL := 3); -- # of control bits
8      PORT (clk: IN STD_LOGIC;
9            controle: IN STD_LOGIC_VECTOR(N-1 DOWNT0 0);
10           y: OUT STD_LOGIC);
11 END pwm;
12 -----
13 ARCHITECTURE generic_pwm OF pwm IS
14 BEGIN
15     PROCESS (clk)
16         VARIABLE count: NATURAL RANGE 0 TO 2**N-1;
17     BEGIN
18         IF (clk'EVENT AND clk='1') THEN
19             --Independent counter:
20             count := count + 1;
21             IF (count=2**N-1) THEN
22                 count := 0;
23             END IF;
24             --PWM cell:
25             IF (count < conv_integer(controle)) THEN
26                 y <= '1';
27             ELSE
28                 y <= '0';
    
```

```

29         END IF;
30     END IF;
31 END PROCESS;
32 END generic_pwm;
33 -----

```

Resultados de simulação deste código constam na figura abaixo, para *controle=1* e *controle=6*.



Exercício 22.7. Temporizador #1

O código completo para esse timer consta abaixo. Lembre que *ena* é ativo baixo. Os SSDs foram considerados do tipo anodo comum (veja figura 11.13(c)).

```

1 -----
2 LIBRARY ieee;
3 USE ieee.std_logic_1164.all;
4 -----
5 ENTITY timer IS
6     GENERIC (fclk: POSITIVE := 50_000_000); --clock freq.
7     PORT (clk, ena: IN STD_LOGIC;
8           full_count: OUT STD_LOGIC;
9           dig1, dig2: OUT STD_LOGIC_VECTOR (6 DOWNTO 0));
10 END ENTITY;
11 -----
12 ARCHITECTURE timer OF timer IS
13     SIGNAL reset, status: STD_LOGIC;
14 BEGIN
15     ---Process for enable and reset:-----
16     PROCESS(clk, ena)
17         VARIABLE count0: INTEGER RANGE 0 TO 2*fclk;
18         VARIABLE flag: STD_LOGIC;
19     BEGIN
20         IF (clk'EVENT AND clk='1') THEN
21             IF (ena='0') THEN
22                 flag := '1';
23                 count0 := count0 + 1;
24                 IF (count0=2*fclk) THEN
25                     reset <= '1';
26                 END IF;
27             ELSE
28                 count0 := 0;
29                 IF (flag='1') THEN
30                     status <= NOT status;
31                     flag := '0';
32                     reset <= '0';
33                 END IF;
34             END IF;
35         END IF;
36     END PROCESS;
37     ---Process for the timer:-----
38     PROCESS(clk, reset)
39         VARIABLE count1: INTEGER RANGE 0 TO fclk; --for 1Hz
40         VARIABLE count2: INTEGER RANGE 0 TO 10; --for dig1
41         VARIABLE count3: INTEGER RANGE 0 TO 7; --for dig2
42     BEGIN
43         ---Counters:
44         IF (reset='1') THEN
45             count1 := 0;
46             count2 := 0;
47             count3 := 0;
48             full_count <= '0';
49         ELSIF (clk'EVENT AND clk='1') THEN
50             IF (count3=6) THEN
51                 full_count <= '1';
52             ELSE
53                 full_count <= '0';
54                 IF (status='1') THEN
55                     count1 := count1 + 1;
56                     IF (count1=fclk) THEN
57                         count1 := 0;
58                         count2 := count2 + 1;
59                         IF (count2=10) THEN
60                             count2 := 0;
61                             count3 := count3 + 1;
62                         END IF;

```

```

63         END IF;
64     END IF;
65 END IF;
66
67 ---BCD to SSD conversion:
68 CASE count2 IS
69     WHEN 0 => dig1 <= "0000001";
70     WHEN 1 => dig1 <= "1001111";
71     WHEN 2 => dig1 <= "0010010";
72     WHEN 3 => dig1 <= "0000110";
73     WHEN 4 => dig1 <= "1001100";
74     WHEN 5 => dig1 <= "0100100";
75     WHEN 6 => dig1 <= "0100000";
76     WHEN 7 => dig1 <= "0001111";
77     WHEN 8 => dig1 <= "0000000";
78     WHEN 9 => dig1 <= "0000100";
79     WHEN OTHERS => dig1 <= "0110000"; --"E"rror
80 END CASE;
81 CASE count3 IS
82     WHEN 0 => dig2 <= "0000001";
83     WHEN 1 => dig2 <= "1001111";
84     WHEN 2 => dig2 <= "0010010";
85     WHEN 3 => dig2 <= "0000110";
86     WHEN 4 => dig2 <= "1001100";
87     WHEN 5 => dig2 <= "0100100";
88     WHEN 6 => dig <= "0100000";
89     WHEN OTHERS => dig2 <= "0110000"; --"E"rror
90 END CASE;
91 END PROCESS;
92 END ARCHITECTURE;
93 -----

```

Exercício 22.9. Temporizador #3

Precisamos introduzir outro contador para fazer *full_count* piscar a cada 0,5 s. Isso pode ser feito com uma nova variável (*count4*) no segundo processo da solução acima, conforme ilustrado no segmento de código abaixo.

```

-----
...
VARIABLE count4: NATURAL RANGE 0 TO fclk/4;
...
ELSIF (clk'EVENT AND clk='1') THEN
    IF (count3=6) THEN
        count4 := count4 + 1;
        IF (count4=fclk/4) THEN
            full_count <= NOT full_count;
            count4 := 0;
        END IF;
    END IF;
...
-----

```

Exercício 22.11. Frequencímetro com contador Gray

Basta tomar o código VHDL da seção 22.5 e transformar a sua saída, *fx*, de código binário sequencial para código Gray. Para tal, utilize as expressões de conversão dadas no final da seção 2.3, nas quais são necessários apenas portas XOR (total de $N-1$ portas XOR, onde N é o número de bits de *fx*).

Capítulo 23: Projetos de Máquinas de Estados com VHDL

Nota: Sugere-se utilizar a referência [1] abaixo em substituição ao Capítulo 23 (assim como ao Capítulo 15).

[1] V. A. Pedroni, *Finite State Machines in Hardware: Theory and Design (with VHDL and SystemVerilog)*, MIT Press, Dec. 2013.