

Laboratório de Sistemas Digitais

Aula Teórico-Prática 11

Ano Letivo 2021/22

Recomendações e boas práticas no projeto
de sistemas digitais

Resumo dos tipos de dados em VHDL

Macros/funções de conversão entre tipos

Recomendações Gerais

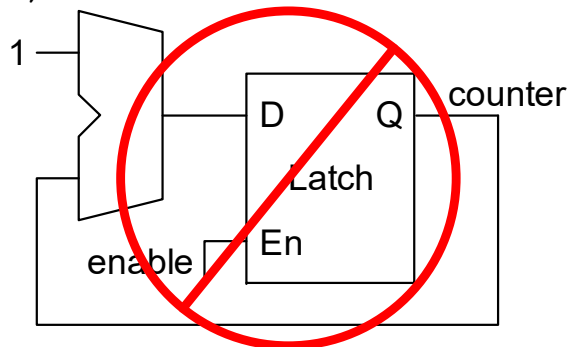
- Em projetos que usem componentes sequenciais recomenda-se que:
 - não sejam implementados ciclos combinatórios
 - sejam evitadas *latches*
 - *latches* são muito pouco usadas mas frequente e involuntariamente sintetizadas
 - passem todos os sinais de entrada por registos
 - usem apenas um sinal de relógio
 - tenham o devido cuidado com a inicialização (*reset*) do sistema
- Em todos os projetos recomenda-se que:
 - prestem atenção aos avisos (*warnings*) reportados pelo “Quartus Prime”
 - organizem o código de uma maneira visualmente bem estruturada
 - *indentação adequada do código*
 - comentem as partes menos óbvias do código

Não Implementar Ciclos Combinatórios

Ciclo Combinatório - **PROBLEMA!**

É sintetizada uma *latch* com *feedback* entre a saída e a entrada – comportamento imprevisível!

```
process(enable, counter)
begin
    if (enable = '1') then
        counter <= counter + 1;
    end if;
end process;
```



Código **OK!**

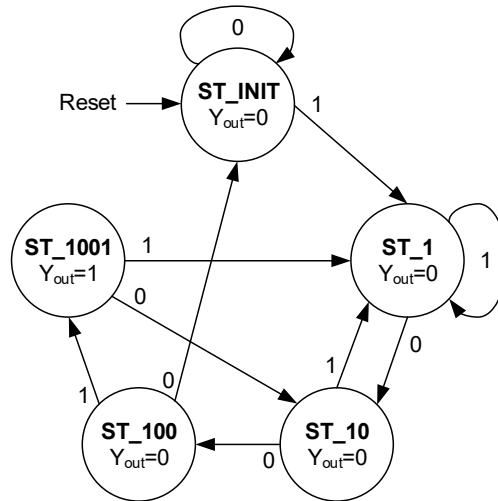
É sintetizado um contador *positive edge triggered*

```
process(sysClk)
begin
    if (rising_edge(sysClk)) then
        counter <= counter + 1;
    end if;
end process;
```

Evitar a Inferência (involuntária) de *Latches*

- **Recomendação:** não escrever código VHDL que origine a inferência (síntese) de *latches*
- **Razão:** *latches* podem criar problemas temporais ou comportamentos inesperados
- **Causa frequente:** descrições combinatórias incompletas (involuntariamente, por não especificação de saídas para certas combinações das entradas e/ou encadeamentos incorretos de **if...then...elsif...else...**)
- **Como evitar:** num processo combinatório, garantir que é realizada a atribuição dos sinais/portos que dele dependem em todos os casos possíveis das entradas do processo
- Vamos ver um exemplo baseado na componente combinatória de uma FSM (parte do circuito que determina o estado seguinte e as saídas)...

Detetor de Sequência "1001" (Modelo de Moore)



A detecção da sequência é realizada com ou sem sobreposição?

Qual o problema do código apresentado? Inferência indevida de latches!

```

library IEEE;
use IEEE.STD_LOGIC_1164.all;

entity SeqDetector1001 is
    port(reset : in std_logic;
          clk   : in std_logic;
          xIn   : in std_logic;
          yOut  : out std_logic);
end SeqDetector1001;

architecture MooreArch of SeqDetector1001 is
    type TState is (ST_INIT, ST_1, ST_10, ST_100, ST_1001);
    signal s_currentState, s_nextState : TState;
begin
    sync_proc : process(clk)
    begin
        if (rising_edge(clk)) then
            if (reset = '1') then
                s_currentState <= ST_INIT;
            else
                s_currentState <= s_nextState;
            end if;
        end if;
    end process;
end MooreArch;
  
```

```

comb_proc : process(s_currentState, xIn)
begin
    case (s_currentState) is
        when ST_INIT =>
            yOut <= '0';

            if (xIn = '1') then
                s_nextState <= ST_1;
            end if;

        when ST_1 =>
            yOut <= '0';

            if (xIn = '0') then
                s_nextState <= ST_10;
            elsif (xIn = '1') then
                s_nextState <= ST_1;
            end if;

        when ST_10 =>
            yOut <= '0';

            if (xIn = '1') then
                s_nextState <= ST_1;
            else
                s_nextState <= ST_100;
            end if;

        when ST_100 =>
            yOut <= '0';

            if (xIn = '1') then
                s_nextState <= ST_1001;
            else
                s_nextState <= ST_INIT;
            end if;

        when ST_1001 =>
            yOut <= '1';

            if (xIn = '1') then
                s_nextState <= ST_1;
            else
                s_nextState <= ST_10;
            end if;
    end case;
end process;
end MooreArch;
  
```

Avisos na Síntese de um Circuito com *Latches*

The screenshot displays the Quartus Prime Lite Edition interface. The main window shows the VHDL code for a sequential circuit. The code defines a process `comb_proc` that updates `s_nextState` based on `xIn` and the current state `s_currentState`. The code is as follows:

```
comb_proc : process(s_currentState, xIn)
begin
  case (s_currentState) is
    when ST_INIT =>
      yOut <= '0';
      if (xIn = '1') then
        s_nextState <= ST_1;
      end if;
    when ST_1 =>
      yOut <= '0';
      if (xIn = '0') then
        s_nextState <= ST_10;
      elsif (xIn = '1') then
        s_nextState <= ST_1;
      end if;
    when ST_10 =>
      yOut <= '0';
      if (xIn = '1') then
        s_nextState <= ST_1;
      else
        s_nextState <= ST_100;
      end if;
  end case;
end process;
```

Two callouts highlight specific code snippets:

- s_nextState não é atribuído quando xIn= '0'**: This callout points to the `if (xIn = '1') then` block in the `ST_INIT` state, where `s_nextState` is only updated if `xIn` is '1', leaving it undefined for `xIn = '0'`.
- Encadeamento absurdo de if ... then ... elsif**: This callout points to the `if (xIn = '0') then` block in the `ST_1` state, followed by an `elsif (xIn = '1') then` block, which is an unusual and potentially confusing way to handle the `xIn` signal.

The bottom window shows the compilation messages, indicating that the synthesis process is running and that several latches are inferred for the `s_nextState` signal. The messages include:

- 12021 Found 2 design units, including 1 entities, in source file regpulsegenerator.vhd
- 12127 Elaborating entity "SeqDetector1001_wrong" for the top level hierarchy
- 10631 VHDL Process Statement warning at SeqDetector1001_wrong.vhd(28): inferring latch(es) for signal or variable "s_nextState",
- 10041 Inferred latch for "s_nextState.ST_1001" at SeqDetector1001_wrong.vhd(28)
- 10041 Inferred latch for "s_nextState.ST_100" at SeqDetector1001_wrong.vhd(28)
- 10041 Inferred latch for "s_nextState.ST_10" at SeqDetector1001_wrong.vhd(28)
- 10041 Inferred latch for "s_nextState.ST_1" at SeqDetector1001_wrong.vhd(28)
- 10041 Inferred latch for "s_nextState.ST_INIT" at SeqDetector1001_wrong.vhd(28)
- 13012 Latch s_nextState.ST_1001_94 has unsafe behavior
- 13012 Latch s_nextState.ST_100_106 has unsafe behavior
- 13012 Latch s_nextState.ST_INIT_142 has unsafe behavior
- 13012 Latch s_nextState.ST_10_118 has unsafe behavior
- 13012 Latch s_nextState.ST_1_130 has unsafe behavior
- 286030 Timing-Driven Synthesis is running

```

Text Editor - C:/Users/asroliveira/CloudStation/LSDig2016/Projects/Mi...
File Edit View Project Processing Tools Window Search altera.com

comb_proc : process(s_currentState, xIn)
begin
  case (s_currentState) is
    when ST_INIT =>
      yOut <= '0';

      if (xIn = '1') then
        s_nextState <= ST_1;
      else
        s_nextState <= ST_INIT;
      end if;

    when ST_1 =>
      yOut <= '0';

      if (xIn = '0') then
        s_nextState <= ST_10;
      else
        s_nextState <= ST_1;
      end if;

    when ST_10 =>
      yOut <= '0';

      if (xIn = '1') then
        s_nextState <= ST_1;
      else
        s_nextState <= ST_100;
      end if;

    when ST_100 =>
      yOut <= '0';

      if (xIn = '1') then
        s_nextState <= ST_1001;
      else
        s_nextState <= ST_INIT;
      end if;

    when ST_1001 =>
      yOut <= '1';

      if (xIn = '1') then
        s_nextState <= ST_1;
      else
        s_nextState <= ST_10;
      end if;
  end case;
end process;
end MooreArch;

```

```

Text Editor - C:/Users/asroliveira/CloudStation/LSDig2016/Projects/Miscellaneous/Miscellaneous - Miscellaneous - [SeqDetector1001_S...
File Edit View Project Processing Tools Window Help Search altera.com 267 268

comb_proc : process(s_currentState, xIn)
begin
  yOut <= '0'; -- Most frequent output value
  s_nextState <= s_currentState; -- Assume state is kept (no transition)
  -- override below (in case of transition)

  case (s_currentState) is
    when ST_INIT =>
      if (xIn = '1') then
        s_nextState <= ST_1;
      end if;

    when ST_1 =>
      if (xIn = '0') then
        s_nextState <= ST_10;
      end if;

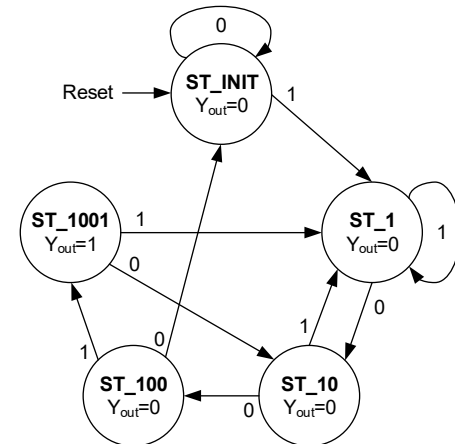
    when ST_10 =>
      if (xIn = '1') then
        s_nextState <= ST_1;
      else
        s_nextState <= ST_100;
      end if;

    when ST_100 =>
      if (xIn = '1') then
        s_nextState <= ST_1001;
      else
        s_nextState <= ST_INIT;
      end if;

    when ST_1001 =>
      yOut <= '1'; -- Override the above output assignment

      if (xIn = '1') then
        s_nextState <= ST_1;
      else
        s_nextState <= ST_10;
      end if;
  end case;
end process;
end MooreArch;

```



Duas soluções possíveis. Em ambas garante-se que é realizada a atribuição do estado seguinte e da saída em todos os casos possíveis do estado atual e da entrada, resultando num circuito combinatório (como esperado)!

Registo de Todos os Sinais de Entrada da FPGA

- **Recomendação:** passar os sinais de entrada da FPGA por registos sincronizado pelo *clock* do sistema
- **Razão:** se isto não for feito e se um sinal de entrada mudar de nível lógico muito perto de uma transição ativa de relógio, então o estado do sistema pode ficar inconsistente (saídas de blocos combinatórios rápidos do circuito podem “ver” o novo valor lógico, mas saídas de partes mais lentas podem ainda “ver” o valor antigo)
- **Solução:** com o uso de registos à entrada, problemas deste tipo desaparecem, porque todos os blocos do circuito vêem o mesmo nível lógico durante (quase) todo o período do sinal de relógio
- Exemplo (em VHDL e assumindo que o *clock* do sistema é o **CLOCK_50**):

```
process (CLOCK_50)
begin
    if (rising_edge(CLOCK_50)) then
        s_key <= not KEY;
        s_sw  <= SW;
    end if;
```

end process; (No resto do sistema devem ser usados os sinais **s_key**, **s_sw**, etc.)

- **Nota:** para evitar o esquecimento de algum sinal, é preferível que isto seja feito no *top-level* (em VHDL ou em diagrama lógico)

Utilização de Apenas um Sinal de Relógio

- **Problema:** a utilização de dois ou mais domínios de relógio num sistema pode levar a problemas temporais complexos
 - O domínio de um relógio é o subconjunto de componentes do sistema que é sincronizado por esse sinal de relógio
 - A abordagem, análise e resolução destes problemas está fora do âmbito de LSD!
- **Solução:** em projetos de LSD que usem componentes sequenciais recomenda-se a utilização de apenas um sinal de relógio
 - A complexidade típica e as interfaces dos projetos de LSD não justificam a utilização de mais do que um sinal de relógio
 - Usar apenas um sinal de relógio (CLOCK_50 ou outro derivado deste a partir de um divisor de frequência)
 - Nos casos em que 50 MHz é uma frequência de operação demasiado elevada
 - Usar em conjunto com o sinal de relógio, pulsos de ativação (*enables*) para sincronizar e sequenciar ações mais lentas
 - Usar um gerador de pulsos em vez de divisores de frequência
 - Todos os componentes são sincronizados pelo mesmo sinal de relógio e cada um possui o(s) seu(s) *enable(s)*
- Vamos analisar um exemplo de um gerador de pulsos...

Exemplo de um Gerador de Pulsos (*enables*) com Saídas Combinatórias

```
Text Editor - C:/Users/asroliveira/CloudStation/LSDig2016/Projects/Miscellaneous/Miscellaneous - Miscellaneous - [PulseGenerator....]
File Edit View Project Processing Tools Window Help Search altera.com
267 268

library IEEE;
use IEEE.STD_LOGIC_1164.all;
use IEEE.NUMERIC_STD.all;

entity PulseGenerator is
port(reset : in std_logic;
      sysClk : in std_logic;
      pulseOut : out std_logic_vector(7 downto 0));
end PulseGenerator;

architecture Behavioral of PulseGenerator is
    constant NUMBER_STEPS : positive := 6;
    subtype TCounter is natural range 0 to (NUMBER_STEPS - 1);
    signal s_counter : TCounter;

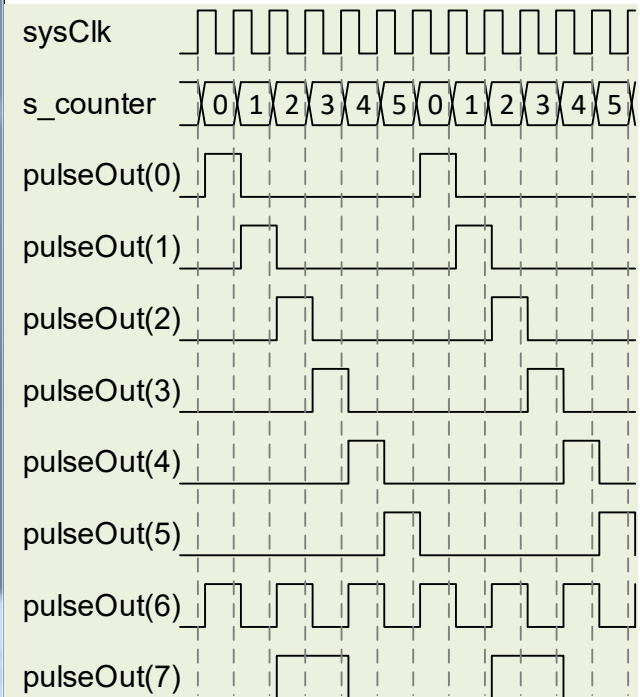
begin
    count_proc : process(sysClk)
    begin
        if (rising_edge(sysClk)) then
            if ((reset = '1') or
                (s_counter >= (NUMBER_STEPS - 1))) then
                s_counter <= 0;
            else
                s_counter <= s_counter + 1;
            end if;
        end if;
    end process;

    pulseOut(0) <= '1' when (s_counter = 0) else '0';
    pulseOut(1) <= '1' when (s_counter = 1) else '0';
    pulseOut(2) <= '1' when (s_counter = 2) else '0';
    pulseOut(3) <= '1' when (s_counter = 3) else '0';
    pulseOut(4) <= '1' when (s_counter = 4) else '0';
    pulseOut(5) <= '1' when (s_counter = 5) else '0';
    pulseOut(6) <= '1' when ((s_counter rem 2) = 0) else '0';
    pulseOut(7) <= '1' when ((s_counter >= 2) and (s_counter <= 3)) else '0';

end Behavioral;
```

Cada uma das saídas pode ser usada como *enable* de um componente do circuito

Estrutura típica adaptável às necessidades de um sistema em concreto



Em hardware real as saídas podem apresentar *glitches* (também observável numa simulação temporal) – não crítico em muitas situações (o importante é o pulso estar estável na vizinhança do flanco ativo do sinal de relógio (cumprimento dos tempos de *setup* e de *hold*))

Gerador de Pulsos com Saídas Registadas (elimina os *glitches*)

- A colocação de um registo nas saídas do gerador de pulsos:
 - Garante que as saídas só comutam num instante bem definido, evitando *glitches*
 - Atrasa as saídas um ciclo de relógio, mas sem alterar a ordem relativa de ativação

```
Text Editor - C:/Users/asoliveira/CloudStation/LSDig2016/Projects/Miscellaneous/Miscellaneous - Miscellaneous - [RegPulseGenerato...
File Edit View Project Processing Tools Window Help Search altera.com

library IEEE;
use IEEE.STD_LOGIC_1164.all;
use IEEE.NUMERIC_STD.all;

entity RegPulseGenerator is
    port(reset    : in  std_logic;
          sysClk  : in  std_logic;
          pulseOut : out std_logic_vector(7 downto 0));
end RegPulseGenerator;

architecture Behavioral of RegPulseGenerator is
    constant NUMBER_STEPS : positive := 6;
    subtype TCounter is natural range 0 to (NUMBER_STEPS - 1);
    signal s_counter : TCounter;

    signal s_pulseOut : std_logic_vector(7 downto 0);

begin
    count_proc : process(sysClk)
    begin
        if (rising_edge(sysClk)) then
            if ((reset = '1') or
                (s_counter >= (NUMBER_STEPS - 1))) then
                s_counter <= 0;
            else
                s_counter <= s_counter + 1;
            end if;
        end if;
    end process;

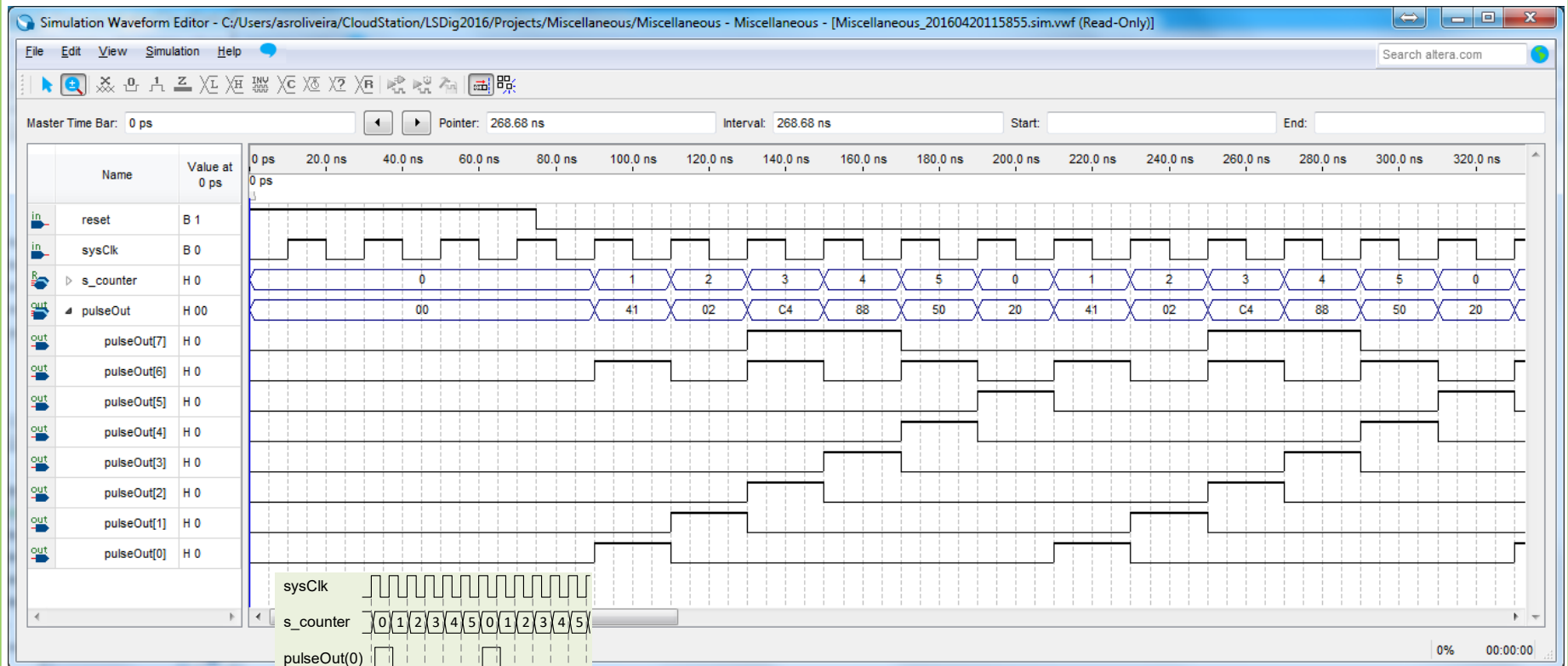
    s_pulseOut(0) <= '1' when (s_counter = 0) else '0';
    s_pulseOut(1) <= '1' when (s_counter = 1) else '0';
    s_pulseOut(2) <= '1' when (s_counter = 2) else '0';
    s_pulseOut(3) <= '1' when (s_counter = 3) else '0';
    s_pulseOut(4) <= '1' when (s_counter = 4) else '0';
    s_pulseOut(5) <= '1' when (s_counter = 5) else '0';
    s_pulseOut(6) <= '1' when ((s_counter rem 2) = 0) else '0';
    s_pulseOut(7) <= '1' when ((s_counter >= 2) and (s_counter <= 3)) else '0';

    out_reg_proc : process(sysClk)
    begin
        if (rising_edge(sysClk)) then
            if (reset = '1') then
                pulseOut <= (others => '0');
            else
                pulseOut <= s_pulseOut;
            end if;
        end if;
    end process;
end Behavioral;
```

Inclusão de um registo nas saídas do gerador de pulsos



Simulação do Gerador de Pulsos com Saídas Registadas



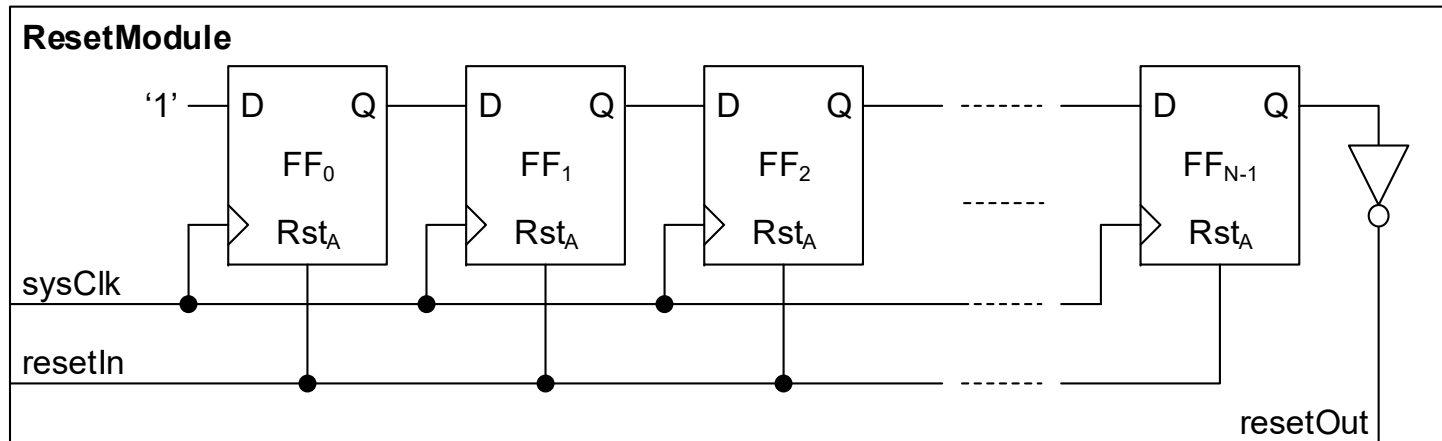
Comportamento
sem registo na
saída

Saídas atrasadas um ciclo de relógio, mas
sem alterar a ordem relativa de ativação

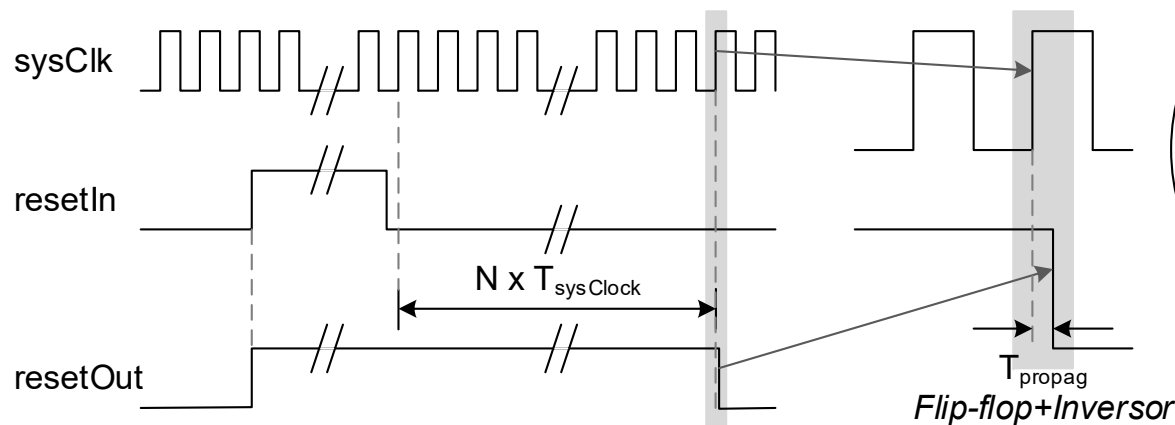
Precauções de Inicialização (*Reset*)

- A maior parte dos sistemas com componentes sequenciais requerem a inicialização dos seus elementos de memória (e.g. registo de estado de uma FSMs, contadores, acumuladores, etc.)
- A inicialização deve ser realizada
 - No arranque do sistema / após programação da FPGA
 - Sempre que for ativado um sinal de inicialização global (tipicamente uma entrada acessível externamente)
- Devem ser preferidos componentes com *reset* síncrono
- Vamos ver um exemplo de um módulo que gera um sinal de *reset* nestas circunstâncias...

Exemplo de um Módulo de *Reset*



Se após a programação da FPGA todos os FFs forem carregados com 0's, o módulo ativa inicialmente o *reset* de saída



Circuito (síncrono com "sysClk") que utiliza o sinal de reset

Os componentes usados no circuito devem (preferencialmente) usar *resets* síncronos

O período do sinal de relógio e o número de *flip-flops* asseguram um tempo mínimo durante o qual o sinal de *reset* está garantidamente ativo

Exemplo de um Módulo de *Reset*

```
Text Editor - C:/Users/asoliveira/CloudStation/LSDig2016/Projects/Miscellaneous/Miscellaneous - Miscellaneous - [ResetModule.vhd]
File Edit View Project Processing Tools Window Help Search altera.com

library IEEE;
use IEEE.STD_LOGIC_1164.all;

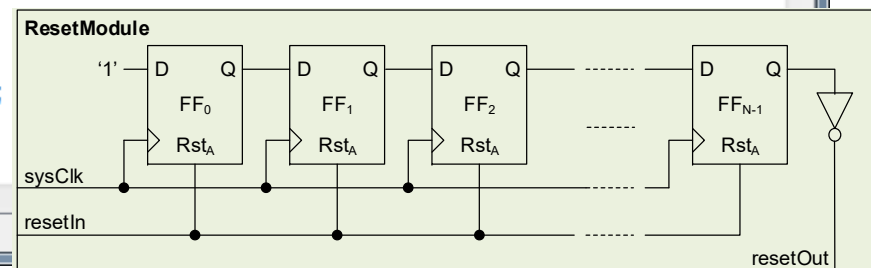
entity ResetModule is
    generic(N : positive := 4);
    port(sysClk : in std_logic;
         resetIn : in std_logic;
         resetOut : out std_logic);
end ResetModule;

architecture Behavioral of ResetModule is
    signal s_shiftReg : std_logic_vector((N - 1) downto 0) := (others => '0');
begin
    assert(N >= 2);
    shift_proc : process(resetIn, sysClk)
    begin
        if (resetIn = '1') then
            s_shiftReg <= (others => '0');
        elsif (rising_edge(sysClk)) then
            s_shiftReg((N - 1) downto 1) <= s_shiftReg((N - 2) downto 0);
            s_shiftReg(0) <= '1';
        end if;
    end process;

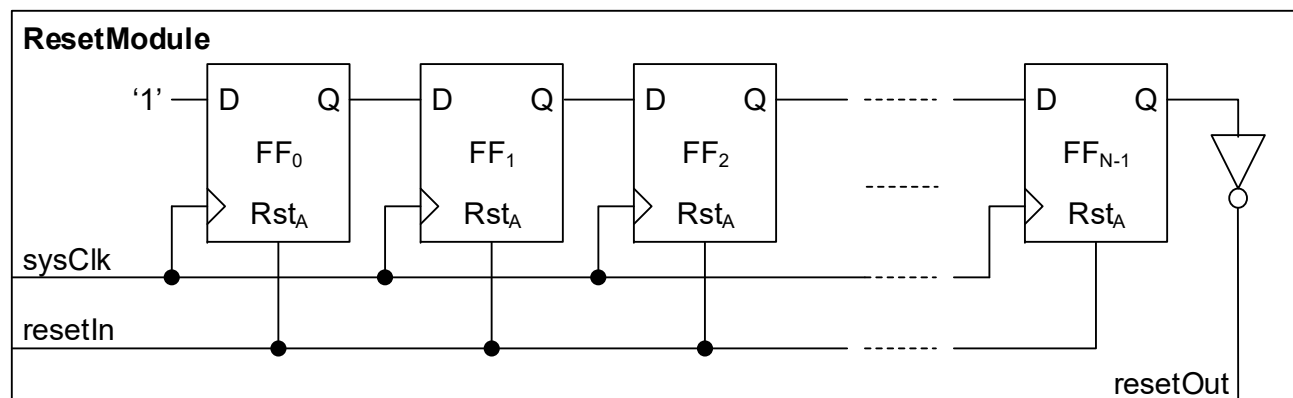
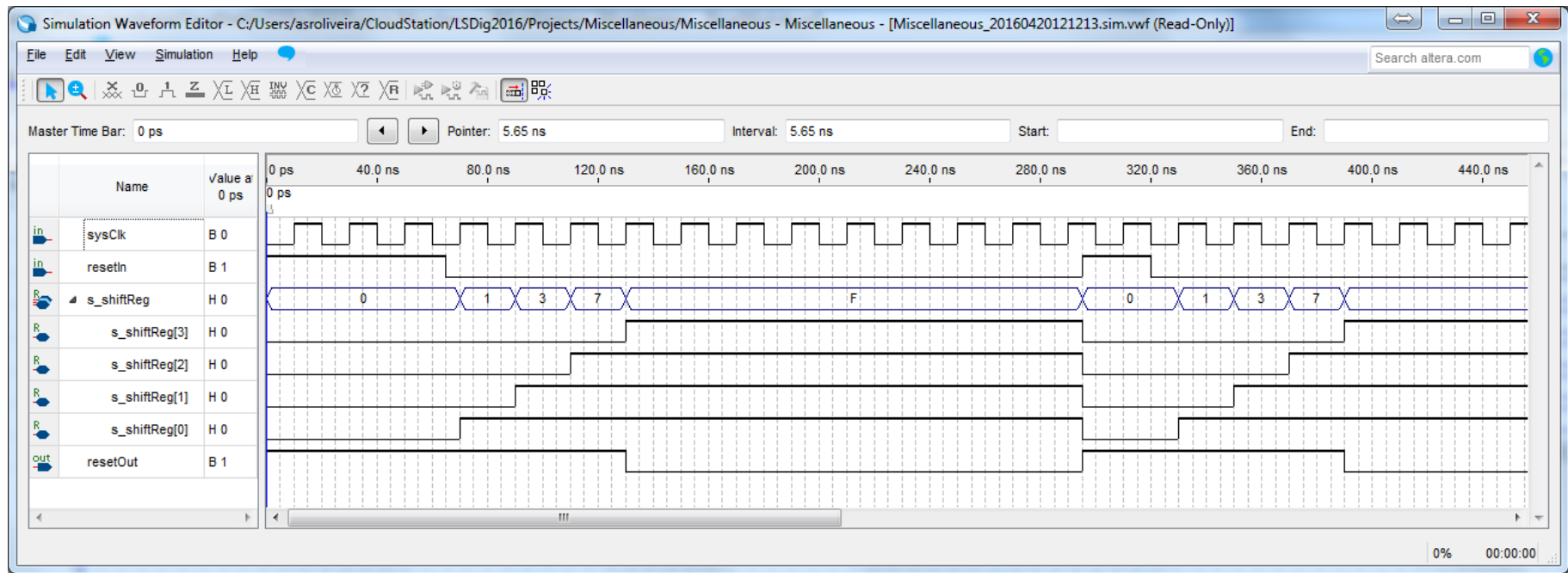
    resetOut <= not s_shiftReg(N - 1);
end Behavioral;
```

Gera impulsos de *reset* na saída, com a duração de “N” períodos de **sysClk** + tempo de ativação da entrada (aprox.)

Inicialização do sinal **s_shiftReg** durante a programação da FPGA



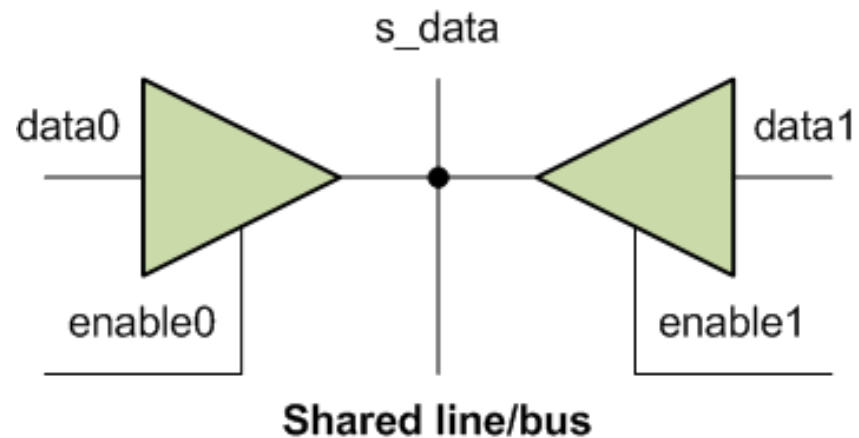
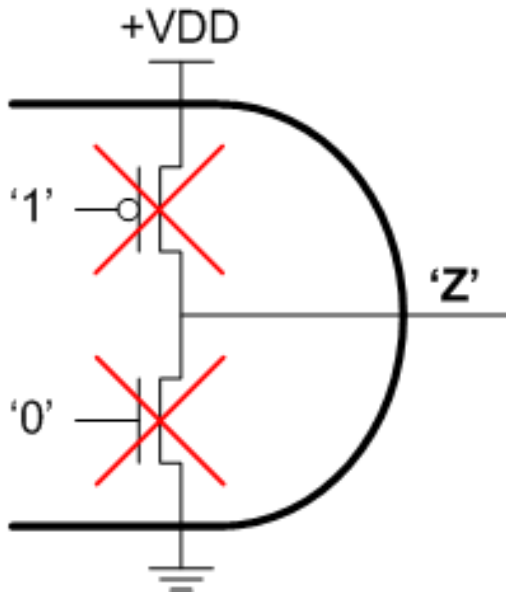
Simulação do Módulo de *Reset*



Outras Recomendações

- **Recomendação:** tomar em consideração os avisos emitidos pelo “*Quartus Prime*”
- **Razão:** alguns dos avisos (mensagens a azul ou violeta) assinalam problemas que devem ser corrigidos
- **Quando fazer:** deve-se “dar uma vista de olhos” pelas mensagens de aviso “de vez em quando”, e deve-se certamente fazê-lo mesmo antes de dar um projeto como concluído
- **Recomendação:** organizar o código de uma maneira visualmente bem estruturada
- **Razão:** o código deve ser fácil de entender por terceiros (e pelo próprio alguns meses ou anos depois)
- **Como fazer:** indentar o código de uma maneira adequada e consistente
- **Recomendação:** comentar as partes menos óbvias do código
- **Razão:** o código deve ser fácil de entender por terceiros (e pelo próprio alguns meses ou anos depois)
- **O que não fazer:** comentar o óbvio
(e.g. `count <= count + 1; -- incrementa "count"`)

std logic 1164 – Utilização de Tri-state



Modelação de linhas partilhadas (*shared*)
exemplo com atribuições condicionais)

```
s_data <= data0 when (enable0 = '1') else  
        'Z' ;
```

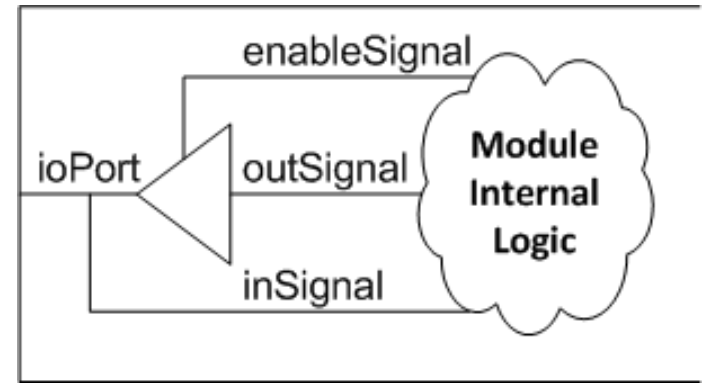
```
s_data <= data1 when (enable1 = '1') else  
        'Z' ;
```

Pode também ser usado com barramentos do tipo `std_logic_vector`

Portos Bidirecionais e Lógica Tri-state

```
entity EntityName
  port(...
    ioPort : inout std_logic;
    ...);
end EntityName;
```

```
architecture Behavioral of EntityName
  signal inSignal, outSignal, enableSignal : std_logic;
begin
  ...
  ioPort <= outSignal when (enableSignal = '1') else
    'Z';
  inSignal <= ioPort;
  ...
end Behavioral;
```



Tipicamente usados com pinos externos da FPGA (portos da entidade *top-level*).
Podem também ser usados com barramentos do tipo `std_logic_vector`

Resumo dos Tipos de Dados em VHDL (mais frequentes)

- **integer**
 - Definição (na *package* STANDARD)
`type integer is range -2147483647 to 2147483647;`
 - Utilização típica
 - Indexação de arrays e como segundo operando de deslocamentos (*shifts*) e rotações (*rotates*) – número de posições a deslocar
- **natural**
 - Definição (na *package* STANDARD)
`subtype natural is integer range 0 to integer'high;`
 - Utilização típica
 - Semelhante ao tipo integer, mas para valores naturais
- **positive**
 - Definição (na *package* STANDARD)
`subtype positive is integer range 1 to integer'high;`
 - Utilização típica
 - Semelhante ao tipo integer, mas para valores positivos

Resumo dos Tipos de Dados em VHDL (mais frequentes)

- **unsigned**

- Definição (na *package* NUMERIC_STD)

- ```
type UNSIGNED is array (NATURAL range <>) of STD_LOGIC;
```

- Utilização típica

- Operações aritméticas e lógicas em quantidades inteiras sem sinal

- **signed**

- Definição (na *package* NUMERIC\_STD)

- ```
type SIGNED is array (NATURAL range <>) of STD_LOGIC;
```

- Utilização típica

- Operações aritméticas e lógicas em quantidades inteiras com sinal

- **tipos enumerados**

- Definição

- Pelo utilizador num módulo ou package

- Utilização típica

- Definição dos estados simbólicos de uma FSM

Outros Tipos de Dados

- **boolean**

- Definição (na *package* STANDARD)

- `type boolean is (false,true);`

- Utilização típica

- Resultado de condições e expressões booleanas

- **character / string**

- Definição (na *package* STANDARD)

- Utilização típica

- Manipulação de caracteres e arrays de caracteres

- **real**

- Definição (na *package* STANDARD)

- `type real is range -1.0E308 to 1.0E308;`

- Utilização típica

- Operações aritméticas em quantidades reais – **apenas em simulação ou na síntese, mas quando os valores são estáticos**

Outros Tipos de Dados

- **time**

- Definição (na package STANDARD)

```
type time is range -2147483648 to 2147483647
  units
    fs;
    ps = 1000 fs;
    ns = 1000 ps;
    us = 1000 ns;
    ms = 1000 us;
    sec = 1000 ms;
    min = 60 sec;
    hr = 60 min;
  end units;
```

- Utilização típica

- Simulação e construção de testbenches

- **bit e bit_vector**

- Definição (na package STANDARD)

```
type bit is ('0', '1');
```

```
Type bit_vector is array (natural range <>) of bit;
```

- Pouco usado devido à existência do tipo `std_logic_vector`

Macros/Funções de Conversão entre Tipos

- Para simplificar a interface entre módulos deve-se utilizar sempre portos do tipo **std_logic** ou **std_logic_vector**
- Se necessário, as conversões são efetuadas dentro dos módulos para os tipos requeridos pelas operações a realizar
- Macros de conversão **(un)signed <-> std_logic_vector**
 - **unsigned**(parâmetro do tipo **std_logic_vector**)
 - macro/operador de conversão de **std_logic_vector** para **unsigned**
 - **signed**(parâmetro do tipo **std_logic_vector**)
 - macro/operador de conversão de **std_logic_vector** para **signed**
 - **std_logic_vector**(parâmetro do tipo **signed/unsigned**)
 - macro/operador de conversão de **signed** ou **unsigned** para **std_logic_vector**

Macros/Funções de Conversão entre Tipos

- Funções de conversão `integer <-> (un)signed`
 - `to_integer(arg : unsigned) return natural;`
 - `to_integer(arg : signed) return integer;`
 - `to_unsigned(arg : natural, size: natural)`
`return unsigned;`
 - `to_signed(arg : integer, size: natural)`
`return signed;`
- Consoante a conversão pretendida, pode ser necessário uma ou duas conversões em cascata
 - e.g. `std_logic_vector->integer`
 - `to_integer(unsigned(Vetor_de_Bits_a_Conv))`

Comentários Finais

- No final desta aula deverá ser capaz de aplicar as recomendações e boas práticas de projeto apresentadas e discutidas em LSD
 - Fundamentais (sempre), incluindo o desenvolvimento e avaliação do projeto final!
 - Avaliada a sua aplicação no projeto final
- Também deverá ser capaz de:
 - Usar adequadamente os principais tipos de dados suportados pelo VHDL
 - Modelar sinais e portos *tri-state*
 - Utilizar corretamente as macros e funções de conversão entre tipos