## EE531 - TURMA S

## Familizarização com instrumentos de medida Laboratório de Eletrônica

B'asica~I - Segundo~Semestre~de~2010

Professor: José Cândido Silveira Santos Filho

RAQUEL MAYUMI KAWAMOTO RA: 086003 TIAGO CHEDRAOUI SILVA RA: 082941

17 de agosto de 2010

Para este experimento inicial da disciplina de laboratório de eletrônica básica I, tem-se como objetivo a familiarização dos alunos com os diversos instrumentos que serão utilizados ao longo do curso. Estas ferramentas são a fonte de alimentação dual, um gerador de funções e um osciloscópio digital. Para este presente experimento utilizam-se ainda um protoboard, dois resistores de  $100k\Omega$  e dois capacitores de 100pF.

## Parte Experimental

1. Para esta parte inicial do experimento, a saída do gerador de funções é conectada ao canal 1 do osciloscópio. O gerador é ajustado para produzir um sinal de tensão com sua forma de onda triangular, com amplitude  $10V_{pp}$ , com offset de 0V e frequência de 10kHz.

Com o recurso cursor do osciloscópio, foi medida a amplitude de pico-a-pico, o período, o tempo de subida e o tempo de descida do sinal de tensão. Tais dados encontram-se na tabela 1.

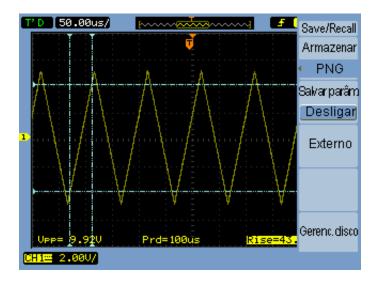


Figura 1: Medição do tempo de subida

Tabela 1: Dados experimentais obtidos através do recurso cursor

| Descrição             | Valor      |  |
|-----------------------|------------|--|
| Amplitude pico-a-pico | 9,8V       |  |
| Período               | $100\mu s$ |  |
| Tempo de subida       | $40\mu s$  |  |
| Tempo de descida      | $40\mu s$  |  |

Ao configurar o canal para medida a.c. e, posteriomente, para medida c.c, não se constatou grandes diferenças entre os valores. Ou seja, ao aplicar um filtro sobre o sinal de entrada, de forma a obter somente sua componente variável, verificou-se que a componente contínua do sinal é mínima.

Além disso, ao alterar a tensão de offset para 1 volts, a componente contínua do sinal de entrada aumentou 2 volts, e ao alterar para -1 volts, a componente contínua do sinal de entrada diminui 2 volts.

Em seguida, os mesmos valores da tabela 1 foram medidos, porém usando-se o recurso measure (figura 2), além de também ser necessário medir o valor médio e o valor RMS (ambos os valores obtidos também com o recurso measure). Tais dados encontram-se na tabela 2.

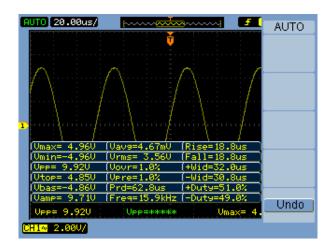


Figura 2: Caracterização da onda através do recurso measure

Tabela 2: Dados experimentais obtidos através do recurso measure

| Descrição             | Valor               |
|-----------------------|---------------------|
| Amplitude pico-a-pico | 9,92V               |
| Período               | $100 \mu s$         |
| Tempo de subida       | $42\mu s$           |
| Tempo de descida      | $42\mu s$           |
| $V_{avg}$             | $-57,1~\mathrm{mV}$ |
| $V_{rms}$             | $2,\!88V$           |

Os valores obtidos através do recurso cursor com os dos obtidos com o do recurso measure são valores bem semelhantes e próximo um do outro, com a diferença de que os dados adquiridos com o cursor são menos precisos do que os do medidos com o measure.

2. Para a segunda parte do experimento, calcula-se, através da equação 1,

$$f_c = \frac{1}{2\pi RC} \tag{1}$$

a frequência de corte para cada filtro do circuito esquemático da figura 3, na qual o circuito à esquerda da fonte de sinal é um filtro passa-altas com constante de tempo simples (CTS), e à direita da fonte é um circuito passa-baixas, também CTS. Assim, obtém-se para os circuitos uma frequência de corte equivalente a 15,92 KHz.

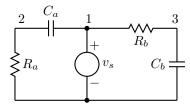


Figura 3: Circuito

3. Para a parte três, foi montado, no protoboard, o circuito da figura do item anterior. Inicialmente, a onda triangular foi substituída por uma onda senoidal de amplitude  $10V_{pp}$ , offset de 0V e frequência de 16kHz. Este sinal foi aplicado ao nó 1 do circuito. Sendo assim, efetuou-se as medidas necessárias, completando a tabela 3 (tabela de medidas de filtro CTS).

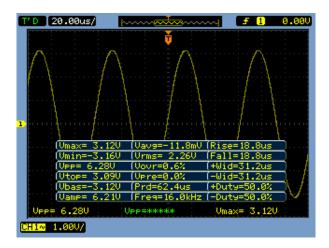


Figura 4: Sinal no nó 3

| Tabela 3: Medidas do filtro CTS |                    |          |           |  |  |  |  |
|---------------------------------|--------------------|----------|-----------|--|--|--|--|
| Nó                              | 1                  | 2        | 3         |  |  |  |  |
| Amplitude pico-a-pico           | 9,92V              | 6,28V    | 6,48V     |  |  |  |  |
| Valor médio                     | $2,40 \mathrm{mV}$ | -13,5 mV | -12,7mV   |  |  |  |  |
| Valor RMS                       | 3,56V              | 2,26V    | 2,32V     |  |  |  |  |
| Valor máximo                    | 4,96V              | 3,12V    | $3,\!24V$ |  |  |  |  |
| Valor mínimo                    | -4,96V             | -3,16V   | -3.24V    |  |  |  |  |

4. Em seguida, aplicando-se um sinal senoidal de amplitude  $10V_{pp}$ , um offset de 0V e variando-se a frequência segundo a tabela 4, obtiveram-se os dados contidos na mesma tabela (tabela 4). Em baixas frequências, a fase no nó 2 aumenta sendo o seu máximo, para os casos considerados, de  $90^{\circ}$ . Já o nó 3 apresenta uma diminuição na fase. Para a mínima frequencia considerada, sua fase é de  $0^{\circ}$ . Aumentando-se a frequência, a fase do nó 2 relativa ao nó 1 diminui e, para a máxima frequencia, ela atinge uma fase mínima de  $0^{\circ}$ . Diferentemente a este nó, a fase relativa do nó 3 em relação ao nó 1 aumenta – em módulo – atingindo  $90^{\circ}$  para a frequencia de 1MHz. Com relação a variação na frequência de entrada  $V_{in}$ , quando há um aumento em sua frequência, a amplitude (pico a pico) do nó 2 aumenta, enquanto que a do nó 3 diminui.

Tabela 4: Medidas realizadas variando-se a frequência do sinal

| Nó  | frequência            | 100 Hz            | 1kHz              | $10 \mathrm{kHz}$ | 16kHz         | $100 \mathrm{kHz}$ | 1MHz              |
|-----|-----------------------|-------------------|-------------------|-------------------|---------------|--------------------|-------------------|
| 110 | ricquericia           | 100 11Z           | IKIIZ             | TUKIIZ            | TOKITZ        | TOOKIIZ            | 11/1112           |
| 1   | Amplitude pico-a-pico | 10,2V             | 10,2V             | 10,2V             | 10,2V         | 10,2V              | 10,2V             |
| 2   | Amplitude pico-a-pico | $100 \mathrm{mV}$ | $656 \mathrm{mV}$ | 4,8V              | 6,24V         | 8,40V              | $8,\!48V$         |
|     | Ganho em dB           | -40,17            | -23,83            | -6,55             | -4,27         | -1,69              | -1,60             |
|     | Fase relativa ao nó 1 | 90°               | 86°               | 56°               | 41°           | 7°                 | 0°                |
| 3   | Amplitude pico-a-pico | 10,4v             | 9,8V              | 7,76V             | 6,32V         | 1,42V              | $180 \mathrm{mV}$ |
|     | Ganho em dB           | 0,17              | -0,35             | -2,37             | -4,16         | -17,13             | -35,07            |
|     | Fase relativa ao nó 1 | 0°                | -3°               | $-36^{\circ}$     | $-46^{\circ}$ | -72°               | -90°              |

5. Ao comparar um circuito passa-baixa e um passa-alta determina-se que as diferenças de fases, independentemente da frequência, vale 90 -3°. Portanto, quando o valor do sinal em um circuito estiver em seu máximo, no outro estará no zero. Assim, ao realizar uma diferença de nas medidas da tensão diferencial entre o nó 2 e o nó 3, devemos obter uma senóide cujo pico valha a soma do maior dos picos entre as ondas no nós 2 e 3. Como o valor pico-a-pico do nó 2 vale 4,80V e no nó 3 7,76V, o valor pico a pico da onda resultante da diferença entre elas possuiria valor de 7,76V. Contudo, conforme a figura 5, a diferença de fase obtida é um pouco maior que 90°. Logo o valor pico a pico ficou um pouco acima do esperado, atingido em módulo 9,12V, o que pode ser explicado já que ao aumentar a diferença entre as fases, quando um está no máximo o outro está abaixo do eixo das abscissas, o que incrementa o valor da senóide resultante.

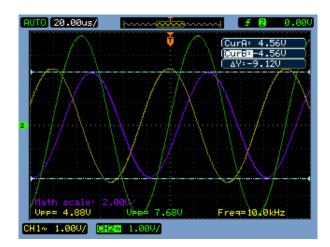


Figura 5: Medida da tensão diferencial entre os nós 2 e 3