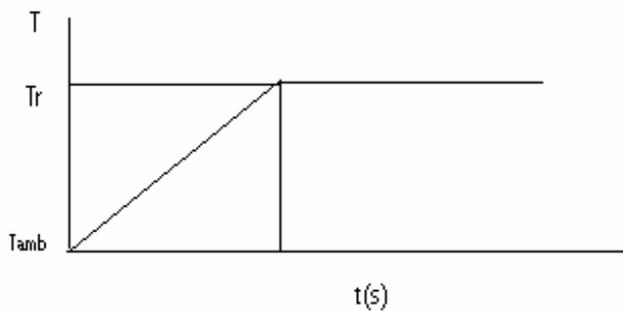


1. Introdução

Nosso objetivo é controlar a temperatura de uma cuba. Esta cuba contém água e é aquecida através de uma resistência, cuja corrente é controlada por dois SCRs em anta- paralelo.

Ná água há um NTC, uma resistência que varia conforme a temperatura em que ela está imersa. Assim podemos utilizar o NTC como um sensor para controlar a temperatura da cuba.

Desejamos que a temperatura da cuba seja como abaixo:



T é a temperatura em graus Celsius e t é o tempo em segundos.

T_r é temperatura de regime. T_{amb} é a temperatura ambiente. Deste modo estaremos controlando a temperatura de T_{amb} até T_r .

Para o controle é preciso que implementemos o seguinte diagrama em blocos.

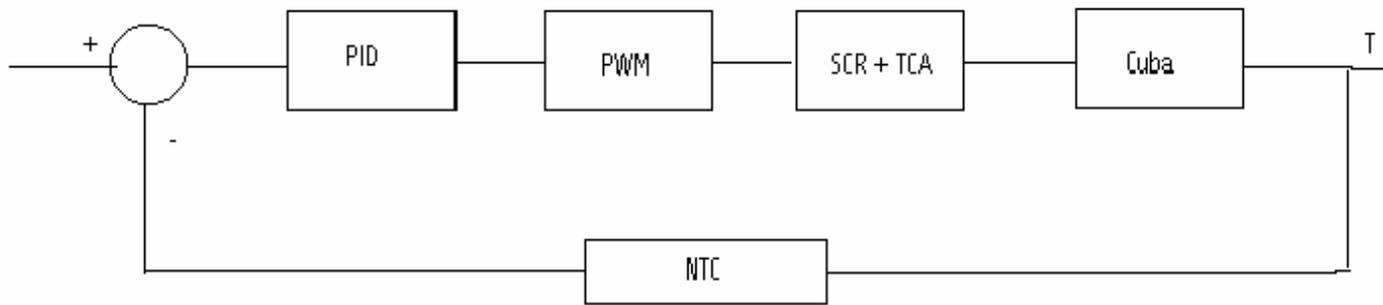


Figura 2- Diagrama (simplificado) em blocos do sistema.

A referência de entrada é uma rampa de tensão limitada num ponto V . Neste ponto a tensão dever ser constante, pois para esta tensão a saída deve proporcional a temperatura de regime.

Escolhemos a máxima temperatura até onde vamos controlar os sistema em $70\text{ }^{\circ}\text{C}$.

2. A Cuba

2.1 Função de transferência da cuba.

Sendo

θ = temperatura [C]

M = massa [kg]

C = calor específico [cal/K. C]

R = resistência térmica

CT = capacitância térmica

RT = resistência térmica

A equação diferencial do sistema será :

$$R.C \frac{d\theta}{dt} = R h_i - R h_o$$

h_i é o fluxo de calor que sai da cuba por unidade de tempo.

$$h_o = \frac{\theta}{R}$$

Aplicando laplace e manipulando a expressão ficamos com :

$$G_{cuba} = \frac{R}{1 + R.C.s}$$

2.2 Ensaio da cuba

Aplicamos um degrau na entrada da cuba e medimos a resistência no NTC, a temperatura

E o tempo para podermos determinar as funções de transferência necessárias.

Desta forma obtivemos a tabela abaixo que mostra T, R e t.

Com a as colunas de tempo e temperatura obtemos T(s).

Isto é feito fazendo uma regressão exponencial , onde obtemos a seguinte expressão :

$$T(t) =$$

Daí aplicando a transformada de Laplace na equação acima obtemos T(s).

No entanto é preciso antes de aplicar a transformada, subtrair 24 C.

Assim :

$$T(t)=$$

Daí a transformada de laplace resulta em :

$$T(s)=$$

Sabendo que a entrada na cuba é

Um degrau do tipo A/s podemos determinar a função de transferência experimental da cuba, supondo que a entrada de será $V(s)$ e a saída será $T(s)$.

Desta forma

$$G_{cubaexp} =$$

Utilizando as colunas de T e R podemos através de um programa que realiza uma

Regressão exponencial, encontrar a expressão que relaciona $R = f(T)$

Podemos agora então elaborar dois gráficos.

O da resposta ao degrau da função de transferência teórica e da experimental.

Isto é mostrado abaixo:

Figura 3- Resposta ao degrau da função de transferência da cuba.

3. O sensor (NTC)

O NTC, um resistor variável com a temperatura, vai nos fornecer uma resistência.

No entanto não podemos utilizar a resistência para realimentar a malha. Assim devemos fazer com que esta resistência seja convertida em tensão. E mais ainda. É preciso que a relação entre a temperatura e a tensão de saída seja linearizada.

3.1 Segundo indicação do manual do NTC para linearizarmos sua curva um circuito que efetua esta operação é :

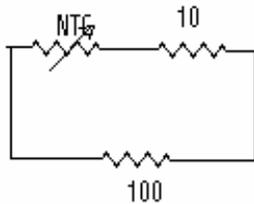


Figura 4- Circuito linearizador.

Após a linearização precisamos converter a resistência do NTC em tensão. Para isso devemos colocar um divisor de tensão em série.

Nas figuras abaixo mostramos os gráficos de R' (resistência linearizada), V' (tensão de saída do divisor). Em função da temperatura.

Figura 5- Gráfico de T contra V' (tensão de saída linearizada);

Para a aumentarmos a impedância de entrada, é preciso colocar um circuito seguidor de tensão. Em série é necessário colocar um circuito que regule o off set do circuito além de amplificador. O circuito eletrônico está esquematizado abaixo:

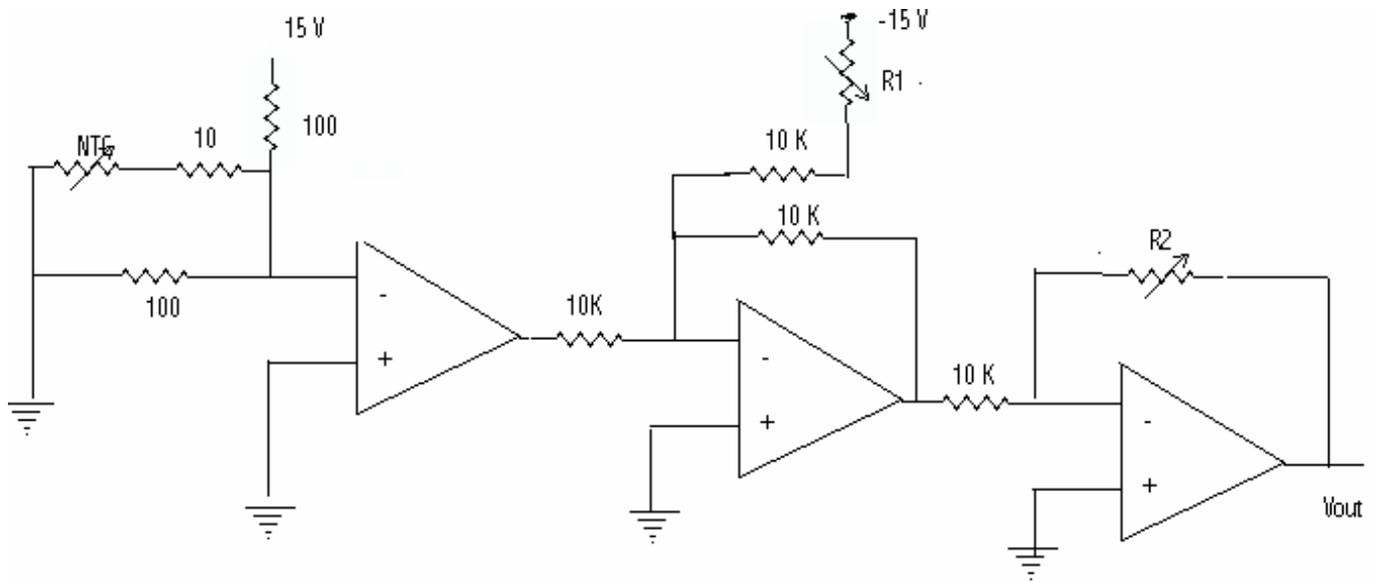


Figura 6- Circuito linearizador do NTC.

4. Gerando a rampa de referência

Precisamos gerar uma referência como mostrado abaixo:

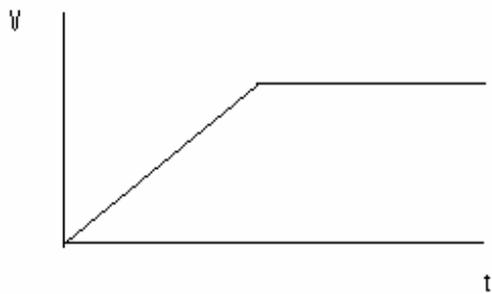


Figura7- Entrada do sistema (referência)

Para isso alimentamos um integrador com um pulso de tensão de amplitude A .

Obtemos assim na saída deste uma rampa. Precisamos limitar porém, a tensão V para um valor que seja interessante. Assim colocamos na a saída do integrador o um Zenner de 9.1 V. A figura abaixo mostra o circuito necessário:

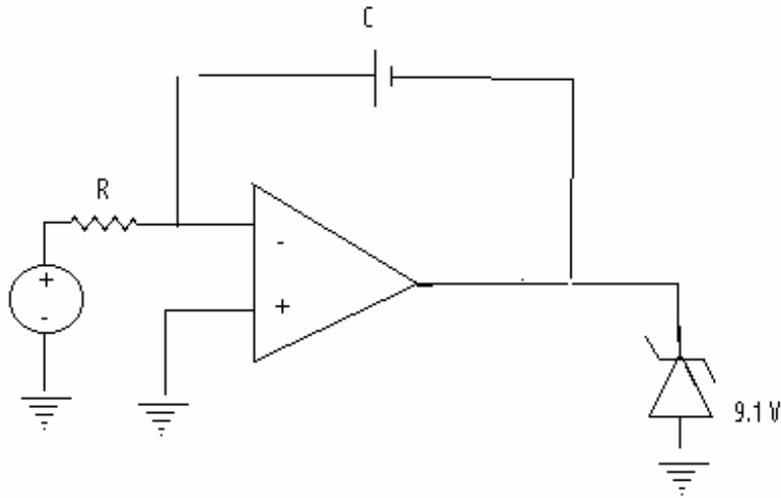


Figura 8- Gerador de referência.

O integrador integra a entrada de tensão. Ou :

$$V_{out} = - \frac{1}{R \cdot C_0} \int v_{in}(t) dt$$

A constante de tempo é então $\tau = 1/RC$

Para calcularmos os valores de R e C devemos observar o gráfico abaixo :

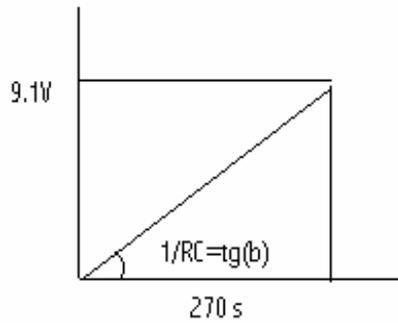


Figura 9- tensão de saída do integrador x tempo para um degrau na entrada.

Desta forma $1/RC = 9,1/270$. Escolhendo um capacitor de 2,2 μF obtemos uma resistência aproximadamente igual a 13 $\text{M}\Omega$. Colocamos um resistor de 10 $\text{M}\Omega$ em série com 3 resistores de 1 $\text{M}\Omega$.

5. O PWM

Precisamos gerar uma rampa triangular. Para isso utilizamos o C.I 555. Para dimensionarmos os valores do capacitores e resistores necessários, utilizamos as fórmulas propostas no manual.

Assim :

$$t_H = 0.623(RA + RB).C$$

$$t_L = 0.693 RB.C$$

$$f = 1.44/(RA + 2.RB)$$

com $C = 47 \mu F$ e $RA = 4.8 K\Omega$ e $RB = 300 \Omega$

$$t_H = 0.16661 s$$

$$t_L = 0.00977 s$$

$$f = 6.0007 Hz$$

O circuito fica então :

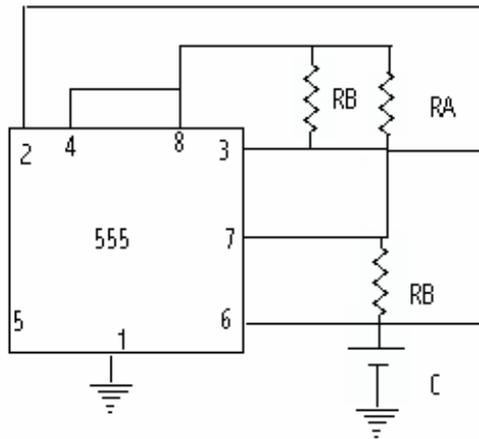


Figura 10- Gerador de onda triangular

A saída é tomada no capacitor. Ligamos esta saída a dois circuitos. O 1.º para eliminar o off- set e o segundo para obtermos um ganho. Ambos são idênticos aos circuitos apresentados anteriormente na geração da rampa. Em seguida ligamos a saída a um circuito Integrado 311. Daí a saída deste comparador controlará os SCRs.

Ou seja :

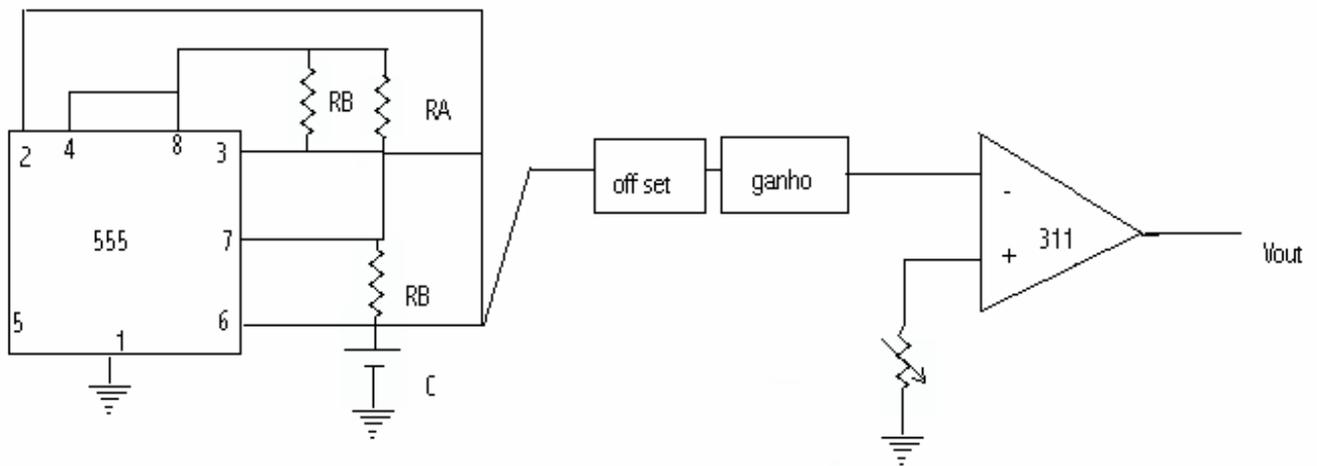


Figura 11- PWM

6. Os SCRs

O PWM descrito acima é ligado num TCA que controla o ângulo de disparo de dois SCRs em anti- paralelo. Ou :

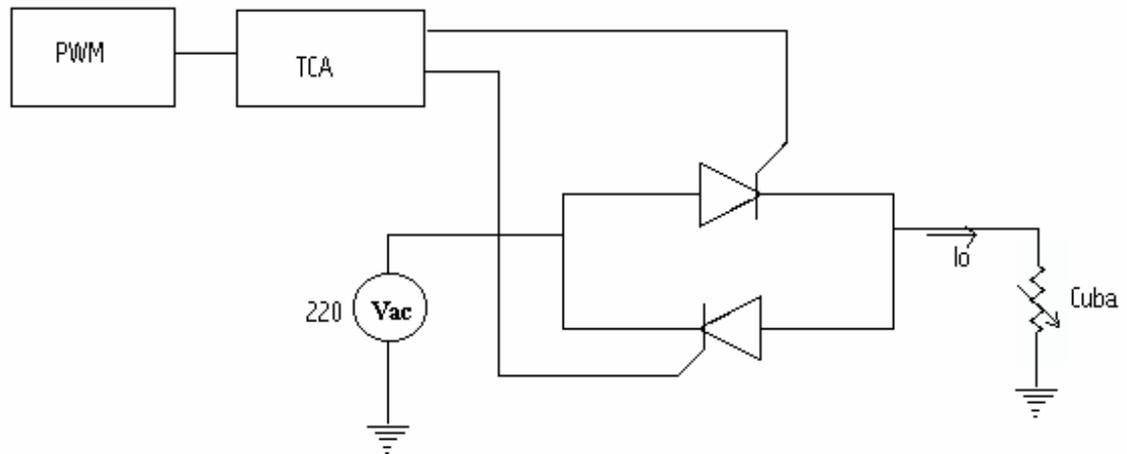


Figura 12- Controle dos SCRs em anti paralelo

Com $V_{ac} = 220\text{ V}$, e ângulo de disparo igual a zero (carga resistiva) e ângulo de fase igual a zero, entramos nas curvas de I_N e I_{RN} para obter as correntes média e rms na carga para o conjunto mostrado acima.

Assim, obtemos $I_{rms} =$ e $I_o =$

Analisando os diversos manuais de SCRs disponíveis escolhemos o SCR TIC126 D. Cujas especificações são condizentes com o desejado no nosso projeto.

7. Simulação em malha aberta.

Simulamos o sistema em malha aberta utilizando os parâmetros calculados até o momento. Considere o diagrama em blocos abaixo.

Figura 13 - Diagrama em blocos do sistema em malha aberta.

Figura 14- Resposta a entrada do sistema de malha aberta.

8. Simulação em malha fechada do sistema sem o compensador PID.

Fechando a malha de controle com o sensor (NTC) , temos os seguinte diagrama em blocos.

Figura 15- Diagrama em blocos do sistema de malha fechada sem o compensador PID.

Figura 16- Resposta a entrada para o sistema de malha fechada sem compensador PID.

9. Compensador PID

Através da resposta temporal do sistema de malha fechada, podemos obter graficamente os valores do compensador PID necessário:

Ou seja, devemos adicionar um bloco extra com função de transferência igual a :

$$K = (K_p + K_I/s + K_D \cdot s)$$

Graficamente obtemos os valores de $K_p =$ $K_I =$ e $K_D =$.

Através de diversas simulações, obtemos os seguinte valores de K_p , K_I e K_D .

$$K_p = \quad K_i = \quad K_d =$$

Estes valores apresentam melhores resultados. Pois a saída, mostra um comportamento mais próximo da entrada.

Figura 17- Diagrama em blocos do sistema de malha fechada com compensador PID

Figura 18- Resposta a entrada para o sistema de malha fechada com compensador PID.