



Università degli Studi di Bergamo

SCUOLA DI INGEGNERIA
Corso di Laurea Magistrale in Ingegneria Informatica

Laboratorio di Elettronica

Relazione progetto circuito

Prof.
Luigi Gaioni

Candidati
Giulia Allievi
Matricola 1058231

Martina Fanton
Matricola 1059640

Relazione progetto circuito

Introduzione

Il progetto richiede di realizzare un circuito che, superata una temperatura di riferimento, generi un allarme luminoso lampeggiante. Il sistema deve essere automatico, reversibile e realizzato hardware, senza avere a disposizione microcontrollori. Si hanno a disposizione:

- un termistore NTC;
- un LED rosso;
- un comparatore;
- un timer 555;
- componenti passivi.

La temperatura di riferimento è 25°C , a questa temperatura la resistenza del termistore NTC è di $1\text{ k}\Omega$.

6.1 Progettazione del circuito

Per progettare il circuito, progetteremo e dimensioneremo separatamente la rete del termistore e la rete oscillante, quindi integreremo le sue sottoreti per ottenere il progetto del sistema finale.

6.1.1 Progettazione della rete oscillante

Inizialmente progettiamo la rete oscillante. Configuriamo il timer 555 in modo tale che funzioni in modalità astabile. Lo schema scelto è mostrato in figura 6.1, i pin sono collegati in questo modo:

- PIN 1, è il terminale di *ground*, perciò è collegato a massa;
- PIN 2, è il terminale di *trigger*, è cortocircuitato con il PIN 6;
- PIN 3, è l'*uscita*, a cui sarà collegato il LED tramite una resistenza;
- PIN 4, è il terminale di *reset*, servirà per gestire il collegamento alla rete che pilota il termistore;
- PIN 5, è il terminale di *control voltage*, non lo utilizziamo, è collegato a massa tramite una capacità di filtraggio (C_1);
- PIN 6, è il terminale di *threshold*, gestisce la carica della capacità C_2 attraverso la resistenza R_1 ;
- PIN 7, è il terminale di *discharge*, pilota la scarica della capacità C_2 attraverso la resistenza R_2 ;
- PIN 8, è il terminale di *alimentazione*.

Tra i pin 6 e 7 viene collegato un diodo (l'anodo è collegato al pin 7 mentre il catodo al pin 6), la sua funzione è quella di bypassare la resistenza R_2 nella fase di carica del condensatore, in modo tale da ottenere un oscillatore con duty cycle variabile da 0% a 100%.

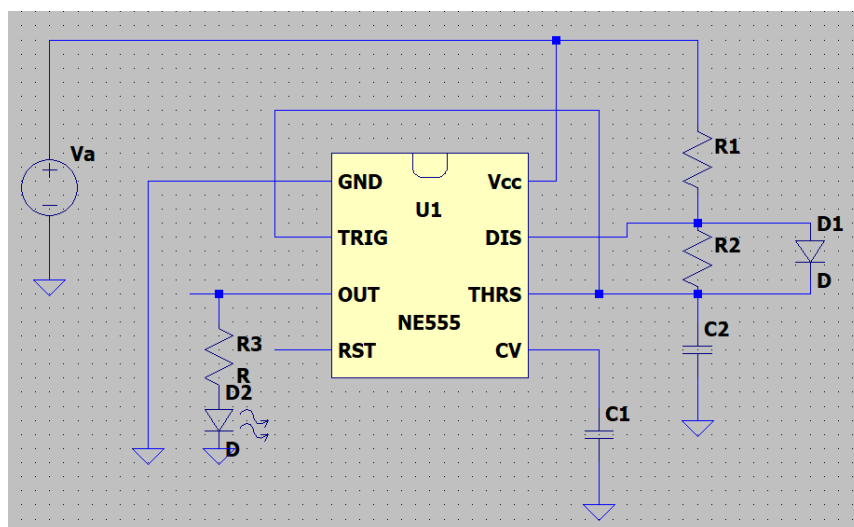


Figura 6.1: Schema della rete oscillante.

Successivamente, dimensioniamo la rete oscillante. Le grandezze da dimensionare sono:

- tensione di alimentazione V_A ;
- capacità C_1 e C_2 ;
- resistenze R_1 , R_2 e R_3 .

Per primo, scegliamo il valore che deve avere la tensione di alimentazione V_A . Dal [datasheet](#) del timer 555, vediamo che il componente deve essere alimentato con una tensione compresa fra 4.5 V e 16 V: dato che il progetto della rete del termistore (sezione 6.1.2) prevederà di utilizzare un OPAMP, scegliamo un valore compatibile anche con questo componente, in modo tale da avere un'unica tensione di alimentazione per il circuito finale. Dal [datasheet](#) del $\mu A741$, un amplificatore operazionale *general purpose*, sappiamo che dobbiamo scegliere una tensione duale o singola compresa fra -18 V e $+18$ V. Di conseguenza, dobbiamo scegliere un valore di V_A di circa 10 V: visto che nella realtà il circuito non funzionerà con un alimentatore da banco, ma con delle batterie, scegliamo di alimentare i componenti attivi con una tensione da 9 V, così da poter utilizzare queste batterie.

Successivamente, scegliamo i valori delle capacità. La capacità C_1 serve per filtrare il segnale di massa da eventuali disturbi, il valore consigliato dal datasheet è di $0.01 \mu\text{F}$, perciò $C_1 = 0.01 \mu\text{F}$. La capacità C_2 regola il periodo di oscillazione, scegliamo una capacità da $200 \mu\text{F}$.

Dimensionate le capacità, scegliamo i valori che devono avere le resistenze R_1 e R_2 . Per fare ciò, decidiamo prima per quanto tempo il LED deve rimanere acceso e per quanto spento, da questi due intervalli di tempo ricaveremo i valori delle due resistenze. Le formule che descrivono queste due grandezze sono:

$$t_{low} = \ln 2 \cdot R_2 \cdot C_2 \quad \text{e} \quad t_{high} = \ln 2 \cdot R_1 \cdot C_2$$

Vorremmo che il LED resti spento per 1 s e acceso per 2 s, dunque $t_{low} = 1$ s e $t_{high} = 2$ s. Perciò, dalle formule inverse si ricavano i valori delle resistenze R_1 e R_2 :

$$R_2 = \frac{t_{low}}{\ln 2 \cdot C_2} = \frac{1 \text{ s}}{0.693 \cdot 200 \mu\text{F}} = 7.213 \text{ k}\Omega \simeq 7.5 \text{ k}\Omega$$

$$R_1 = \frac{t_{high}}{\ln 2 \cdot C_2} = \frac{2 \text{ s}}{0.693 \cdot 200 \mu\text{F}} = 14.427 \text{ k}\Omega \simeq 15 \text{ k}\Omega$$

Con i valori delle resistenze approssimati ai valori reali, i due tempi risultano $t_{low} = 1.04$ s e $t_{high} = 2.08$ s, perciò i calcoli risultano in accordo con quanto scelto.

L'ultima resistenza da dimensionare è R_3 . Questa resistenza ha lo scopo di ridurre la corrente che fluisce nel LED, altrimenti si rischia di bruciarlo. Di solito, in questi dispositivi circola una corrente di 15–20 mA, per il dimensionamento ipotizziamo che nel diodo circoli una corrente pari a 20 mA, mentre la caduta di tensione ai capi di un LED di colore rosso è di 1.8 V. Per ricavare il valore di R_3 , basta utilizzare la legge di Ohm:

$$i_R = i_D \quad \rightarrow \quad \frac{V_{out} - V_D}{R_3} = i_D \quad \rightarrow \quad \frac{9 \text{ V} - 1.8 \text{ V}}{R_3} = 20 \text{ mA}$$

$$\Rightarrow R_3 = \frac{(9 - 1.8)V}{20 \text{ mA}} = 360 \Omega$$

Per R_3 scegliamo una resistenza da 500Ω , di conseguenza nel diodo fluirà una corrente di circa 15 mA .

Nell'immagine in figura 6.2 è mostrato il sottosistema della rete oscillante con i valori scelti per ogni componente.

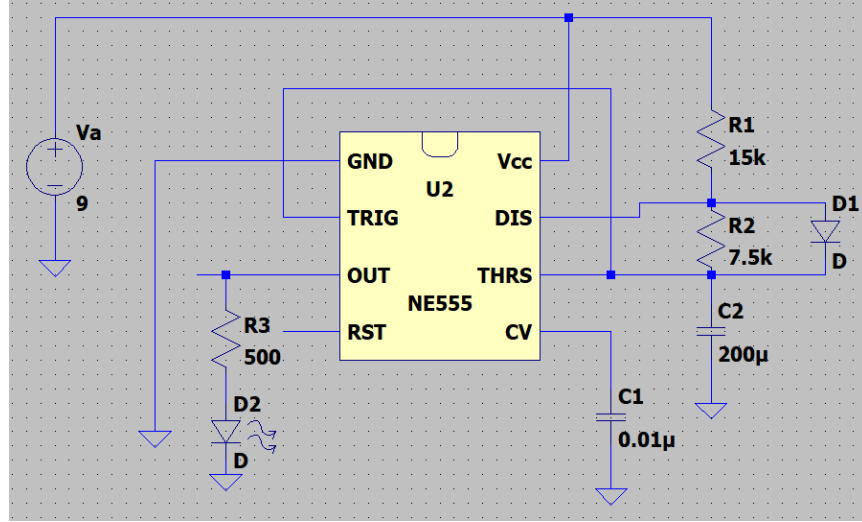


Figura 6.2: Schema della rete oscillante dimensionata.

Nella figura 6.3 vengono invece mostrati i grafici che si ottengono in uscita (corrente che fluisce nel LED e tensione ai suoi capi) quando il circuito si trova nello stato di allarme e di riposo.

Nel primo caso, la temperatura sarà superiore a 25°C , quindi il sistema si troverà nello stato di allerta. Il circuito si comporterà come un oscillatore, perciò, terminato il transitorio iniziale, l'uscita resta alta per circa due secondi e bassa per circa un secondo. Le imprecisioni su t_{high} sono dovute al fatto che nei calcoli è stata trascurata la caduta di tensione data dal diodo D1, perciò quest'intervallo di tempo è di poco superiore rispetto a quanto dimensionato. Dalle misure con i cursori, questa differenza risulta essere pari a 0.36 s .

Nel secondo caso invece, il sistema registrerà una temperatura inferiore a 25°C , di conseguenza nel LED non deve fluire corrente perché deve rimanere spento, dato che il sistema non è nello stato di allarme.

6.1.2 Progettazione della rete del termistore

Per gestire le due situazioni descritte alla fine della sezione precedente, dobbiamo pilotare opportunamente il pin 4, ovvero il *reset*, del timer 555. In particolare, se la temperatura è inferiore a 25°C , sul pin 4 deve essere applicato un segnale di tensione che corrisponde al livello logico basso (0 V), perché vogliamo che anche l'uscita si trovi al livello logico basso in modo tale che il LED non si accenda. Al contrario, se la temperatura è superiore alla temperatura di riferimento, al reset deve essere applicato un segnale corrispondente al livello logico alto (9 V), così da far lavorare il timer 555 in modalità

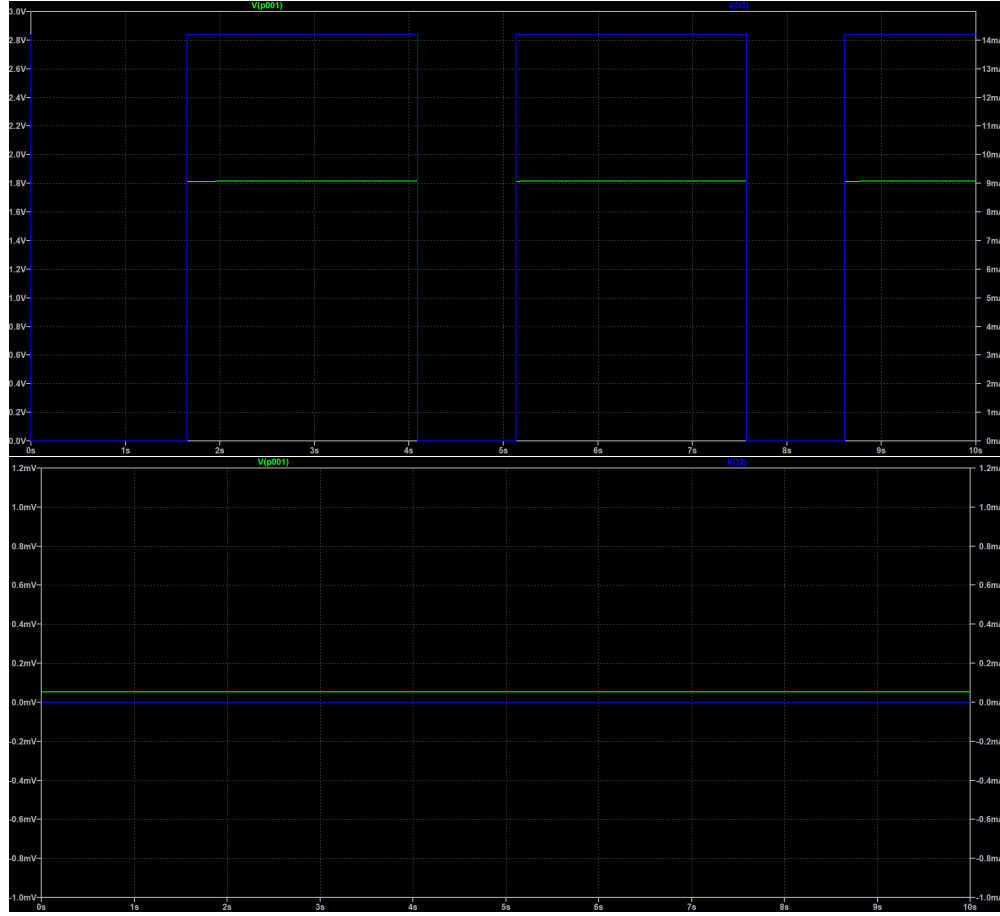


Figura 6.3: Grafico dell'uscita quando il sistema è nello stato di allarme (sopra) e riposo (sotto).

astabile e pilotare l'accensione e lo spegnimento del LED secondo i tempi scelti nella sezione precedente. Queste scelte sono dovute al fatto che il timer 555 viene resettato quando si applica un impulso negativo sul pin 4 (fonte: [datasheet](#)), e questa transizione la otteniamo se utilizziamo le tensioni come appena descritto.

Il segnale che pilota il reset è dato dall'OPAMP, che sarà utilizzato in configurazione di comparatore: per la nostra applicazione, è necessario configurare gli ingressi invertente e non invertente per fare in modo che la condizione $V^+ > V^-$ si verifichi quando la temperatura è superiore a 25°C , così che l'uscita dell'amplificatore operazionale sia alta; il viceversa deve invece verificarsi quando la temperatura è minore del valore critico. Inoltre, per ottenere in uscita i segnali descritti al paragrafo precedente, dovremo alimentare l'OPAMP con una tensione singola, cioè fra massa e V_A .

Per decidere come dimensionare gli ingressi, dobbiamo prima capire il comportamento elettrico del termistore al variare della temperatura. Un termistore NTC è schematizzabile come una resistenza variabile, il cui andamento in funzione della temperatura (in kelvin) è di tipo esponenziale:

$$R_T = R_0 \cdot e^{B\left(\frac{1}{T} - \frac{1}{T_0}\right)}$$

Dalla specifica, sappiamo che R_0 vale $1\text{ k}\Omega$ quando $T_0 = 25^\circ\text{C} = 298\text{ K}$. Il parametro B varia in base al termistore scelto e in particolare per un termistore NTC con le nostre caratteristiche vale circa 3000 K , come possiamo ricavare dal [datasheet](#). Sostituendo alla relazione precedente le grandezze note, otteniamo:

$$R_T = 42.45 \cdot 10^{-3} \Omega \cdot e^{\left(\frac{3000\text{ K}}{T}\right)}$$

Dalla formula, verifichiamo che a 25°C la resistenza è effettivamente di $1\text{ k}\Omega$. Sempre da questa formula, ci aspettiamo che se la temperatura aumenta, la resistenza R_T diminuisce; viceversa, se la temperatura diminuisce, questa resistenza aumenta. Infatti, se calcoliamo la resistenza per due valori di temperatura, uno maggiore e l'altro minore di 25°C ($= 298\text{ K}$), otteniamo:

$$R_{T=283\text{ K}} = 42.45 \cdot 10^{-3} \Omega \cdot e^{\left(\frac{3000\text{ K}}{283\text{ K}}\right)} = 1.70\text{ k}\Omega > 1\text{ k}\Omega \quad \text{per } T = 10^\circ\text{C} = 283\text{ K}$$

$$R_{T=313\text{ K}} = 42.45 \cdot 10^{-3} \Omega \cdot e^{\left(\frac{3000\text{ K}}{313\text{ K}}\right)} = 617\text{ }\Omega < 1\text{ k}\Omega \quad \text{per } T = 40^\circ\text{C} = 313\text{ K}$$

Nella fase di simulazione del circuito, utilizzeremo questi due valori per analizzare le due diverse situazioni.

Agli ingressi dell'operazionale, possiamo utilizzare due partitori, di cui uno formato da due resistenze da $1\text{ k}\Omega$, mentre l'altro da una resistenza da $1\text{ k}\Omega$ e dal termistore NTC. La tensione in uscita al primo partitore è fissa e pari a:

$$V_1 = \frac{1\text{ k}\Omega}{1\text{ k}\Omega + 1\text{ k}\Omega} \cdot V_A = \frac{V_A}{2} = 4.5\text{ V}$$

L'uscita del secondo partitore è invece funzione di R_T . La resistenza da $1\text{ k}\Omega$ la colleghiamo fra l'uscita del partitore e massa, mentre il termistore NTC fra l'alimentazione e l'uscita del partitore, pertanto la tensione in uscita vale:

$$V_2 = \frac{1\text{ k}\Omega}{R_T + 1\text{ k}\Omega} \cdot V_A$$

In particolare, se $R_T > 1\text{ k}\Omega$ (ovvero $T < 25^\circ\text{C}$), allora $V_2 < V_A/2$; viceversa se $R_T < 1\text{ k}\Omega$ (ossia $T > 25^\circ\text{C}$), allora $V_2 > V_A/2$. Sfruttando questi due partitori in ingresso all'OPAMP, possiamo confrontare una tensione che è funzione della temperatura con una tensione fissa che corrisponde alla soglia dei 25°C e produrre un'uscita diversa in base al fatto che la temperatura sia maggiore o minore di questo riferimento.

Terminato il dimensionamento dei due partitori, dobbiamo decidere quale collegare all'ingresso invertente e quale all'ingresso non invertente. Ricordando che la condizione $V^+ > V^-$ deve verificarsi quando la temperatura è superiore a 25°C , e sapendo che se la temperatura è superiore a 25°C , V_2 è maggiore di $V_A/2$, allora $V_1 = V^-$ e $V_2 = V^+$. Di conseguenza, il primo partitore sarà collegato all'ingresso invertente, mentre il secondo all'ingresso non invertente. Lo schema complessivo della rete del termistore è rappresentato in figura 6.4.

Nella figura 6.5 vengono invece mostrati i grafici che si ottengono in uscita all'amplificatore operazionale quando il circuito si trova nello stato di allarme ($T = 40^\circ\text{C}$; $R_T = 617\text{ }\Omega$) e di riposo ($T = 10^\circ\text{C}$; $R_T = 1.70\text{ k}\Omega$). Vediamo che il comportamento del circuito è quello che ci aspettiamo.

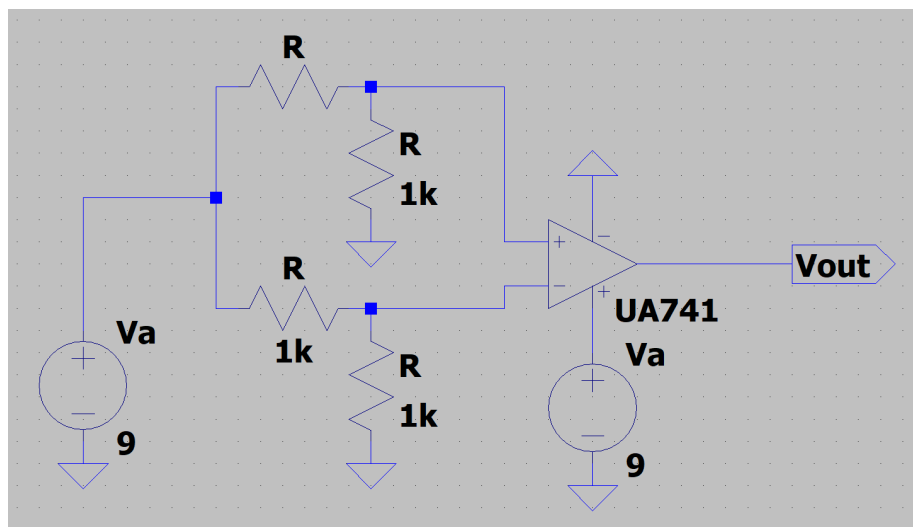


Figura 6.4: Schema della rete del termistore NTC dimensionata.

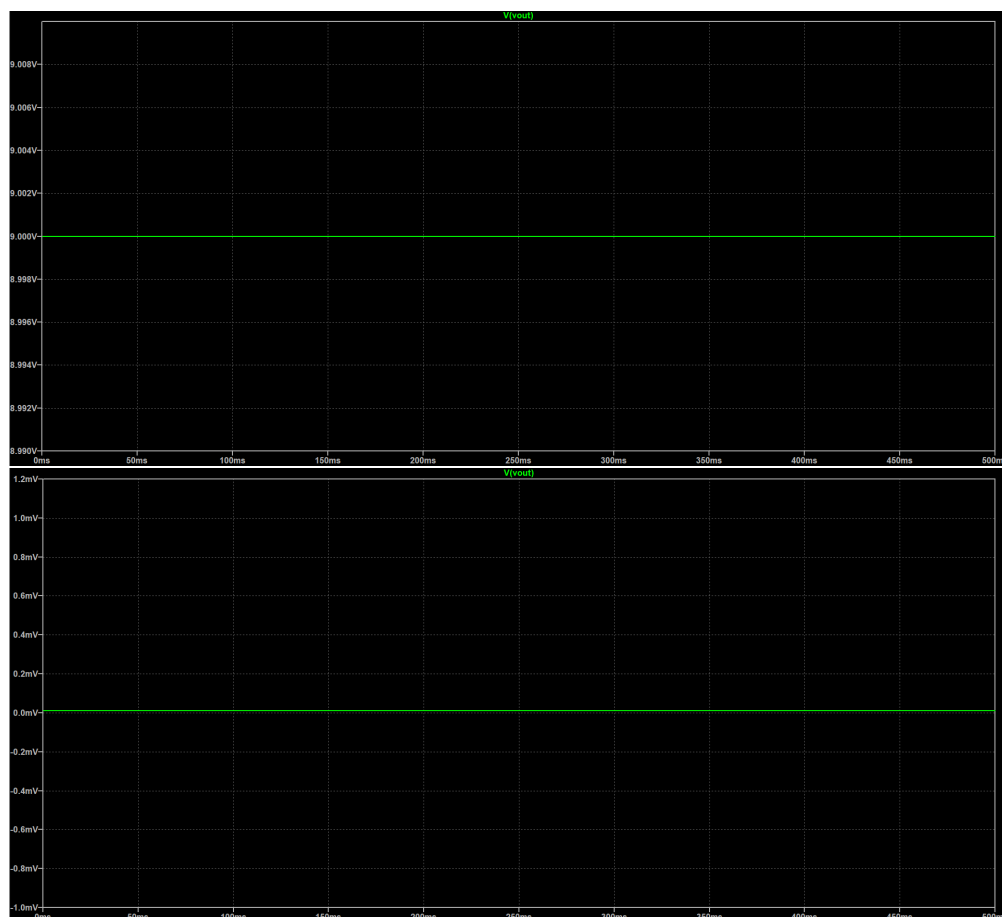


Figura 6.5: Grafico dell'uscita quando il sistema è nello stato di allarme (sopra) e riposo (sotto).

6.2 Simulazione del circuito

Prima di simulare il circuito, dobbiamo integrare i due sottosistemi. Per come sono stati progettati, è sufficiente collegare l'uscita dell'OPAMP al pin 4 del timer 555, senza utilizzare altri componenti dato che entrambi i componenti lavorano con le stesse tensioni. Il circuito complessivo è rappresentato in figura 6.6.

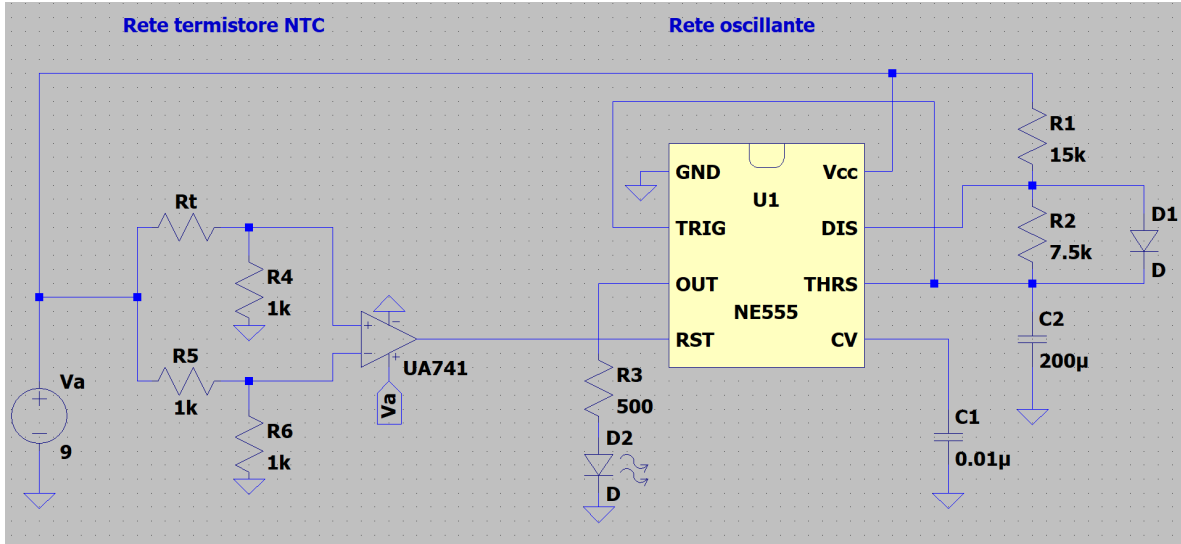


Figura 6.6: Schema del circuito finale.

Una volta ottenuto il circuito complessivo, per verificarne il corretto funzionamento lo abbiamo simulato utilizzando due programmi differenti: *LTSpice* e *Tinkercad*.

6.2.1 Simulazione con LTSpice

Per la simulazione con *LTSpice* utilizziamo il circuito mostrato in figura 6.6. Vediamo prima come si comporta il sistema quando è nello stato di allarme, perciò con R_T che vale 617Ω . Si riporta di seguito il grafico con il confronto della tensione in uscita all'amplificatore operazionale (che coincide con la tensione applicata al pin 4 del timer 555) e la tensione misurata ai capi del LED. Successivamente, simuliamo il circuito quando non si trova nello stato di allarme, dunque con R_T che vale $1.70\text{ k}\Omega$. Questi grafici sono riportati nelle figure 6.7 e 6.8.

Per entrambe le figure, la traccia verde corrisponde all'uscita dell'OPAMP, mentre quella blu alla tensione ai capi del diodo. Possiamo osservare che il comportamento del circuito è corretto, perché produce l'onda quadra solo quando il termistore registra una temperatura superiore a $T = 25^\circ\text{C}$.

Per simulare meglio le transizioni tra i due stati, utilizzeremo un altro programma, *Tinkercad*. I risultati di questa simulazione sono descritti nella sezione successiva (sezione 6.2.2).



Figura 6.7: Uscita del circuito quando si trova nello stato di allarme.



Figura 6.8: Uscita del circuito quando non si trova nello stato di allarme.

6.2.2 Simulazione con Tinkercad

Per quanto riguarda la simulazione in *Tinkercad*, per prima cosa abbiamo realizzato il circuito della figura 6.6 su una breadboard. Per poter costruire il circuito (come in figura 6.9) sono stati inseriti i componenti dimensionati come specificato nella sezione precedente, ma è stata apportata una variazione: è stato cambiato il sensore di temperatura e in particolare è stato utilizzato un potenziometro di valore $2\text{ k}\Omega$ al posto del termistore NTC.

Poi per verificare il comportamento del sistema rispetto ai risultati ottenuti con *LTSpice*, abbiamo simulato il circuito ([simulazione](#)).

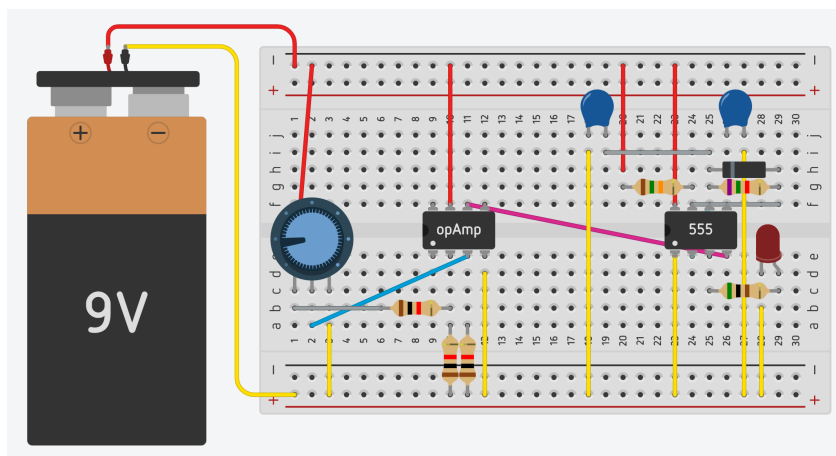


Figura 6.9: Breadboard su cui è stato realizzato il circuito in *Tinkercad*.

La prima simulazione effettuata considera un valore di temperatura maggiore di 25°C e quindi ci si trova in stato di allarme siccome il valore del potenziometro R_T è inferiore a $1\text{ k}\Omega$. In questo caso il valore di 617Ω associato ad R_T è stato approssimato a 600Ω in modo da poterlo definire con la manopola del potenziometro (valore determinato dalla misura effettuata con un multimetro). In questa condizione la manopola del potenziometro deve essere rivolta verso sinistra.

Invece la seconda simulazione eseguita è caratterizzata da un valore di temperatura minore di 25°C e di conseguenza non ci si trova nello stato di allarme perchè il potenziometro R_T assume un valore maggiore di $1\text{ k}\Omega$. In quest'altro caso il valore di $1.70\text{ k}\Omega$ associato ad R_T è stato approssimato a $1.68\text{ k}\Omega$ in modo da poterlo definire con la manopola del potenziometro (valore determinato dalla misura effettuata con un multimetro). In questa condizione la manopola del potenziometro deve essere rivolta verso destra.

I segnali dell'uscita dell'OPAMP (oscilloscopio con i fili verdi) e della tensione ai capi del LED (oscilloscopio con i fili blu) ottenuti per le precedenti due condizioni analizzate sono stati riportati nelle figure 6.10 e 6.11 rispettivamente.

Dalle immagini di queste simulazioni si può notare che si ottiene il comportamento desiderato, che era stato descritto nella precedente sezione: quando la temperatura supera i 25°C l'allarme è attivo e difatti il segnale della tensione ai capi del LED corrisponde a un'onda quadra, mentre quando si ha una temperatura inferiore l'allarme è spento e di conseguenza il segnale della tensione sul diodo è sempre prossima a 0.

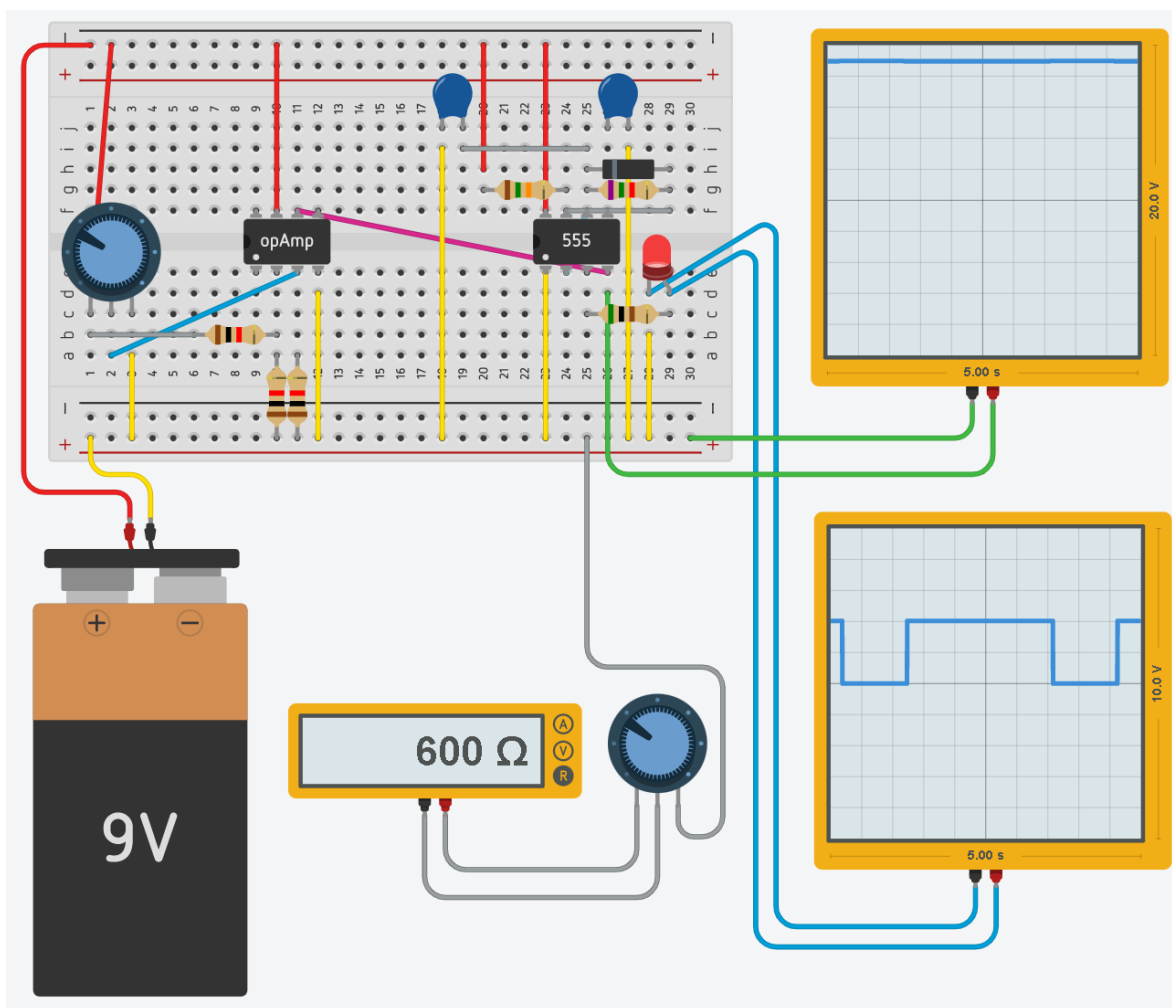


Figura 6.10: Simulazione del circuito quando si trova nello stato di allarme.

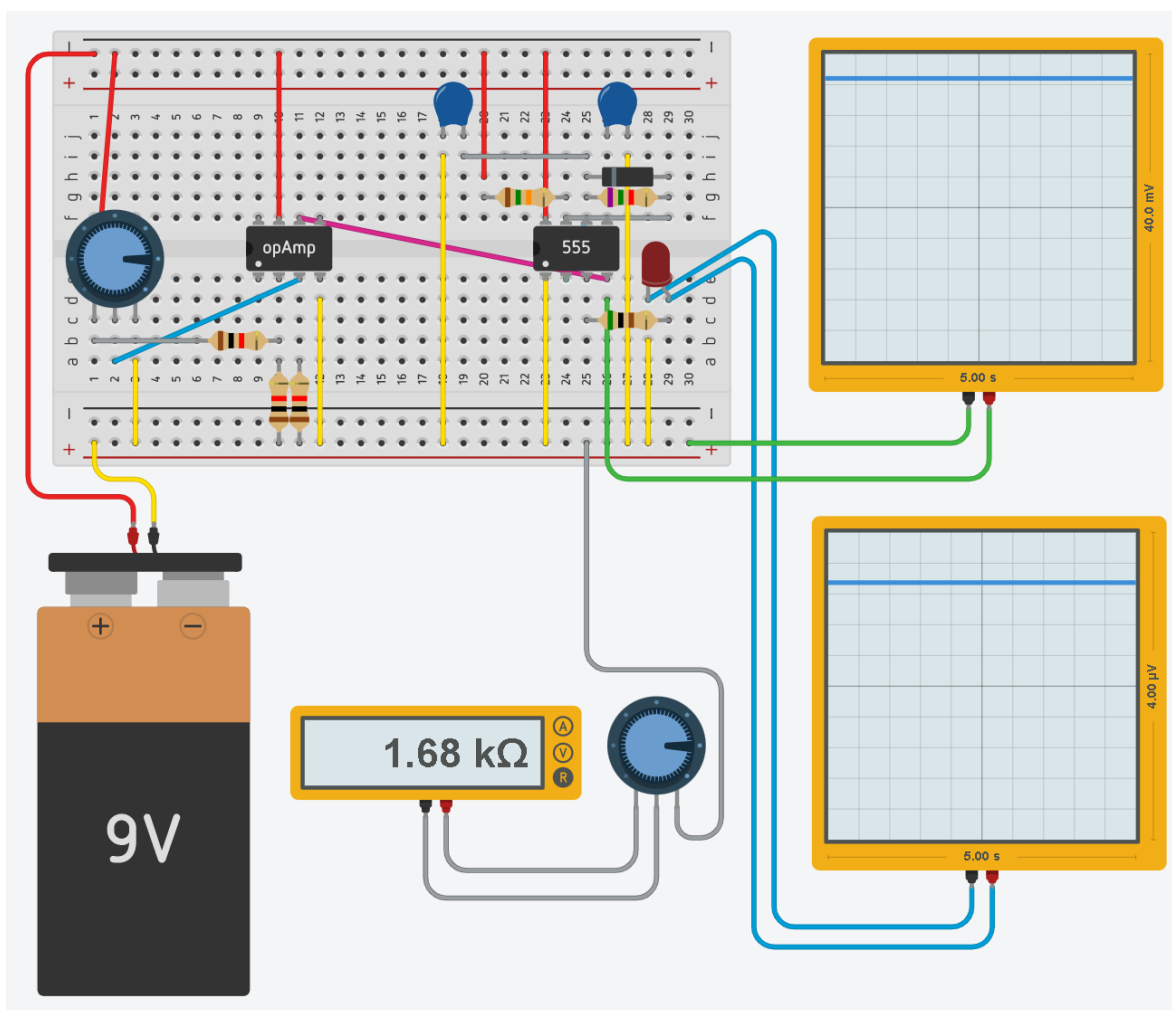


Figura 6.11: Simulazione del circuito quando non si trova nello stato di allarme.