



Universidade do Minho

Escola de Engenharia

Catarina Pereira
Catarina Amorim
Comunicação pela Luz: Li-Fi em Ação para
Inês Neves
Conversação e Transferência de Ficheiros
Leonardo Martins

Catarina da Cunha Malheiro da Silva Pereira Catarina Marinho Amorim Inês Cabral Neves Leonardo Dias Martins

Comunicação pela Luz: Li-Fi em Ação para Conversação e Transferência de **Ficheiros**





Universidade do Minho

Escola de Engenharia

Catarina da Cunha Malheiro da Silva Pereira Catarina Marinho Amorim Inês Cabral Neves Leonardo Dias Martins

Comunicação pela Luz: Li-Fi em Ação para Conversação e Transferência de Ficheiros

Relatório Final Projeto Integrador em Telecomunicações e Informática Mestrado em Engenharia Telecomunicações e Informática

Trabalho efetuado sob a orientação de:

Professor Doutor Joaquim Melo Henriques Macedo Professor Doutor Adriano Jorge Cardoso Moreira Professor Doutor Bruno Daniel Mestre Viana Ribeiro

e de

Professor Doutor José Augusto Afonso

Identificação do Grupo

O Grupo 03 é constituído por quatro membros, sendo que três deles são do 1° ano do Mestrado em Engenharia de Telecomunicações e Informática (METI), sendo identificados por Pós-Graduação (PG) seguido dos seus números mecanográficos, enquanto o quarto membro pertence ao 4° ano de Mestrado Integrado em Engenharia de Telecomunicações e Informática (MIETI) e é identificado pelo código Aluno (A) seguido do seu número mecanográfico.

Imagem

Nome / Número Mecanográfico / E-mail institucional



Catarina da Cunha Malheiro da Silva Pereira PG53733 pg537336@alunos.uminho.pt



Catarina Marinho Amorim A93094 a93094@alunos.uminho.pt



Inês Cabral Neves PG53864 pg53864@alunos.uminho.pt



Leonardo Dias Martins PG53996 pg53996@alunos.uminho.pt

Resumo

Este relatório apresenta o desenvolvimento de um sistema de comunicação baseado em tecnologia Li-Fi. A tecnologia Li-Fi, que utiliza luz visível para transmitir dados, oferece vantagens como maior capacidade de banda e segurança em comparação ao Wi-Fi. O projeto abrange a conceção e implementação dos circuitos emissor e recetor, a criação de protocolos de comunicação e a execução de testes de validação. Foram utilizados componentes como o ESP32, amplificadores operacionais e fotodetetores. Os resultados dos testes demonstraram a viabilidade da comunicação por Li-Fi em várias distâncias, com análise detalhada de desempenho e identificação de possíveis melhorias.

Índice

Identificação do Grupo Resumo Índice de Figuras Índice de Tabelas Lista de Acrónimos Acrónimos 1 Introdução 2 Revisão da Literatura 3 Recursos e Instrumentos Utilizados 3.1 Software 3.2 Hardware 3.2 Hardware 3.2.1 ESP32 3.2.2 Amplificador operacional UA741CN 3.2.3 Fototransistor PL-51P3C 3.2.4 Fotodiodo PL-53F3BT 3.2.5 Transistor 2N2222A 3.2.6 Circuito Integrado 7404 3.2.7 Outros Materiais 4 Arquitetura do Sistema 4.1 Circuito Emissor 4.2 Circuito Recetor	ii					
Re	umo ii ce de Figuras v ce de Tabelas vi a de Acrónimos vii ónimos vii Introdução J Revisão da Literatura 2 Recursos e Instrumentos Utilizados 4 3.1 Software 4 3.2 Hardware 4 3.2.1 ESP32 4 3.2.2 Amplificador operacional UA741CN 5 3.2.3 Fototransistor PL51P3C 5 3.2.3 Fototransistor PL51P3C 5 3.2.3 Fototransistor PL51P3C 5 3.2.4 Fotodiodo PL-53F3BT 6 3.2.5 Transistor 2N2222A 6 3.2.6 Circuito Integrado 7404 7 3.2.7 Outros Materiais 7 Arquitetura do Sistema 8 4.1 Circuito Recetor 5 Protocolo de Comunicação 13 5.1 Data Link Layer 13 5.2 Aplicação de Transmissão					
ĺno	ce de Figuras	viii ratura 2 rumentos Utilizados 4 4 4 32 4 32 (Ificador operacional UA741CN) 5 transistor PL-51P3C 5 diodo PL-53F3BT 6 sistor 2N2222A 6 viii Integrado 7404 7 os Materiais 7 Sistema 8 sor 8 or 9 Domunicação 13 er 13 entre PCs 14 cação 14 ados 18 tre os Links 18 ncia de 20 cm 18 ncia de 80 cm 19 ncia de 7,2 m 20 npo de Transmissão 20				
ĺno	ce de Tabelas	vi				
Lis	a de Acrónimos	vii				
Ac	ónimos	vii				
1	ntrodução	1				
2	Revisão da Literatura	2				
	3.1 Software 3.2 Hardware 3.2.1 ESP32 3.2.2 Amplificador operacional UA741CN 3.2.3 Fototransístor PL-51P3C 3.2.4 Fotodíodo PL-53F3BT 3.2.5 Transístor 2N2222A 3.2.6 Circuito Integrado 7404 3.2.7 Outros Materiais Arquitetura do Sistema 4.1 Circuito Emissor	4 4 4 5 6 6 7 7				
5	5.1 Data Link Layer	13 14				
6	5.1 Aplicação de Transmissão	16				
7	7.1 Distâncias entre os Links	18 18 19 20				
8	Requisitos Funcionais e Não Funcionais 22					
9	Conclusão 2					
10	Autoavaliação	24				

Índice de Figuras

1	Placa ESP32 [13]	5
2	Pinout Amplificador operacional UA741CN	5
3	Pinout Fotodetetor PL-51P3C	6
4	Pinout Fotodetetor PL-53F3BT	6
5	<i>Pinout</i> 2N2222A	6
6	Circuito Integrado 7404 [15]	7
7	Arquitetura Geral da fase C	8
8	Pinout do Circuito Emissor.	8
9	Pinout do Circuito Recetor.	9
10	Pinout do recetor, filtro e amplificador transimpedância	10
11	Gráfico da tensão de saída consoante a tensão de entrada do comparador não inversor com	
	histerese	11
12	Pinout do Comparador	12
13	Pinout do Retificador de meia onda	12
14	Enquadramento do Protocolo	13
15	Mecanismo de Controlo de Fluxo Stop-and-Wait	14
16	Especificação das Tramas da Camada de Aplicação	15
17	Aplicação do emissor	16
18	Verificação das portas na aplicação do emissor.	16
19	Aplicação do recetor	17
20	Sinal do cátodo do LED do circuito emissor	18
21	Sinal à saída do amplificador de transimpedância com filtro	18
22	Sinal à saída do comparador com filtro	19
23	Sinal da saída do circuito frontend.	19
24	Saída do circuito frontend a 80 cm de distância	19
25	Saída do circuito frontend a 1,20 m de distância.	20
26	Tempo de transmissão de uma mensagem de texto	20
27	Tempo de transmissão de uma imagem.	20

Índice de Tabelas

Tabela 1: Materiais necessários para o projeto	7
Tabela 2: Requisitos Funcionais do projeto	22
Tabela 3: Requisitos Não Funcionais do projeto	22
Tabela 6: Autoavaliação de cada elemento do grupo: Catarina Pereira (CP); Catarina Amorim	
(CA); Inês Neves (IN) e Leonardo Martins (LM)	24

Acrónimos

A Aluno

AmpOp Amplificador Operacional
ARQ Automatic Repeat Request
CRC Cyclic Redundancy Check
GPIO General Purpose Input/Output

12C Inter-Integrated Circuits

IDE Integrated Development Environment

IR Infrared Li-Fi Light Fidelity

METI Mestrado em Engenharia de Telecomunicações e Informática MIETI Mestrado Integrado em Engenharia de Telecomunicações e

Informática

MISO Master In Slave Out
MOSI Master Out Slave In
NPN Negativo-Positivo-Negativo
OSI Open Systems Interconnection

PG Pós-Graduação RF Requisitos Funcionais RNF Requisitos Não Funcionais

SCK Serial Clock

SPI Serial Peripheral Interface

SS Slave Select

TINA Toolkit for Interactive Network Analysis

TTL Transistor-Transistor Logic

UART Universal Asynchronous Receiver-Transmitter

UC Unidade Curricular

1 Introdução

Este relatório faz parte da Unidade Curricular (UC) Projeto Integrador em Telecomunicações e Informática, do 2º semestre do 1º ano do Mestrado (Integrado) em Engenharia de Telecomunicações e Informática. Este projeto foi desenvolvido como resposta a um problema apresentado pelos docentes.

A comunicação sem fios é um campo em rápida evolução, com diversas tecnologias emergentes que oferecem soluções inovadoras para os desafios atuais. Uma dessas tecnologias promissoras é o Light Fidelity (Li-Fi), que utiliza o espectro de luz visível para transmissão de dados.

O Li-Fi apresenta várias vantagens em comparação ao Wi-Fi tradicional, como maior capacidade, largura de banda e segurança. Além disso, pode aproveitar a infraestrutura LED existente para comunicação, tendo diversas aplicações, como acesso à Internet através de iluminação e comunicação subaquática.

Apesar do grande potencial, o Li-Fi ainda enfrenta alguns desafios técnicos e de implementação. Para que esta tecnologia se torne amplamente adotada, é necessário superar obstáculos como a necessidade de linha de visão entre transmissor e recetor, a interferência de luz ambiente e a padronização de protocolos.

Este projeto visa explorar o desenvolvimento de um sistema de comunicação Li-Fi, abordando aspetos como a arquitetura do sistema, o projeto dos circuitos emissor e recetor, a implementação de protocolos de comunicação e a realização de testes e validações.

2 Revisão da Literatura

Li-Fi é uma tecnologia de comunicação sem fios que utiliza espetro de luz visível para transmissão de dados. Esta tecnologia opera com a modulação de luzes LED para transmitir dados binários, impercetíveis ao olho humano. Comparado ao Wi-Fi, o Li-Fi oferece maior capacidade, largura de banda e segurança [1, 2]. Pode aproveitar a infraestrutura LED existente para comunicação e tem diversas aplicações, incluindo acesso à Internet através da iluminação e comunicação subaquática.

Quanto aos protocolos de comunicação de série, pode-se dividir a terminologia em três partes. A comunicação é uma terminologia muito conhecida que envolve a troca de informações entre dois ou mais meios. Em sistemas embarcados, a comunicação significa a troca de dados entre dois microcontroladores na forma de bits [3]. Esta troca de bits de dados no microcontrolador é feita por algum conjunto de regras definidas conhecidas como protocolos de comunicação. Agora, se os dados forem enviados em série, ou seja, um após o outro, o protocolo de comunicação é conhecido como Protocolo de Comunicação de Série. Mais especificamente, os bits de dados são transmitidos um de cada vez de maneira sequencial através do barramento de dados ou canal de comunicação na Comunicação de Série. Os vários tipos de protocolos são:

- O protocolo Inter-Integrated Circuits (I2C) permite a conexão de múltiplos dispositivos escravos a um ou mais mestres numa placa de circuito impresso (PCB), usando apenas dois fios bidirecionais para transmissão e receção de dados. Com uma velocidade de até 3,4 Mbps, é bastante rápido. As vantagens incluem flexibilidade no uso de múltiplos dispositivos mestres, endereçamento de *chips* sem a necessidade de linhas de seleção e um mecanismo robusto de tratamento de erros. No entanto, I2C ocupa mais espaço na PCB devido ao uso de resistências de *pull-up*. As aplicações incluem ajustes de cores em monitorização, controlo de *displays* em telemóveis e controlo de energia de componentes internos [4].
- O protocolo Serial Peripheral Interface (SPI) opera com uma arquitetura de mestre-escravo e utiliza quatro sinais: Master Out Slave In (MOSI), Master In Slave Out (MISO), Serial Clock (SCK) e Slave Select (SS). Oferece alta velocidade de transmissão, com um alcance de taxas de dados acima de 1 Mbps, e é especialmente útil para interfaces simples de *hardware*. No entanto, as desvantagens incluem a ausência de mecanismos de verificação de erros e de confirmação de receção pelos escravos. O SPI é aplicado numa variedade de cenários, desde a comunicação com sensores e controladores de vídeo jogos até a interface com dispositivos de armazenamento como cartões SD e memórias FLASH. É também utilizado para leitura de dados de relógios em tempo real e para controlar LCDs [4].
- Universal Asynchronous Receiver-Transmitter (UART) são componentes fundamentais na implementação de comunicação de série [5]. Estes atuam como intermediários entre interfaces paralelas e de séries, convertendo dados entre os formatos paralelo e de série. Enquanto alguns microcontroladores incluem UARTs integrados, outros exigem chips externos para essa funcionalidade. Os UARTs são responsáveis por enviar e receber dados, convertendo-os entre formatos paralelo e de série de acordo com a taxa de transmissão definida. Além disso, UARTs mais avançados podem armazenar dados recebidos em buffers, garantindo uma transferência eficiente de dados entre dispositivos.

O modelo Open Systems Interconnection (OSI), uma estrutura fundamental para comunicação em rede, consiste em sete camadas, cada uma com funções e interações específicas. Estas camadas incluem as camadas Física, Ligação de Dados, Rede, Transporte, Sessão, Apresentação e Aplicação, que controlam coletivamente a transferência de dados e garantem uma comunicação segura. É destacado o papel do modelo em facilitar a transferência de informações entre diferentes endereços lógicos, com os *gateways* a desempenhar um papel crucial neste processo [6]. Também é enfatizada a importância do modelo OSI no estabelecimento de protocolos de comunicação para redes de computadores [7].

A camada 7 do modelo OSI, conhecida como Camada de Aplicação, é a camada superior do modelo e é responsável por fornecer serviços de rede diretamente às aplicações dos utilizadores [8]. Esta camada permite

a comunicação entre diferentes aplicações e é onde os utilizadores interagem com a rede. Esta camada define os protocolos e métodos que as aplicações usam para trocar dados pela rede [9]. A camada de aplicação inclui protocolos como HTTP, FTP, SMTP e DNS, que são essenciais para vários tipos de comunicação de rede e troca de dados. Por definição, a Camada 7 concentra-se nos requisitos de comunicação das aplicações de software e garante que os dados sejam apresentados ao utilizador de forma significativa [10].

3 Recursos e Instrumentos Utilizados

Neste capítulo explora-se em detalhe os elementos que desempenham um papel fundamental na condução deste projeto, com um foco predominante em ferramentas conforme a sua categoria: *Software* e *Hardware*. O conjunto de ferramentas e recursos utilizados abrange uma ampla variedade de aplicações, sendo que cada uma desempenha um papel específico e vital no desenvolvimento do projeto.

3.1 Software

As ferramentas e recursos da categoria de Software utilizados são as seguintes:

- **Smartsheet:** Aplica-se o programa Smartsheet para o planeamento temporal das tarefas do grupo, o que garante uma gestão eficaz do cronograma de trabalho.
- Miro: Utiliza-se a plataforma Miro para criar diagramas de blocos e fluxogramas, o que facilita a visualização e a comunicação de conceitos complexos.
- Arduino Integrated Development Environment (IDE): Para a edição, compilação e envio do código para a placa ESP32.
- **PyCharm:** Para desenvolvimento e execução de código Python.
- Simulador Toolkit for Interactive Network Analysis (TINA) (versão 9) e Circuit Diagram: Permitem fazer simulações tanto de circuitos analógicos como digitais.
- **Plataformas de Comunicação:** Para facilitar a comunicação, colaboração e organização do código desenvolvido pelo grupo, utiliza-se as plataformas Discord e Whatsapp.
- **OverLeaf:** Para a elaboração de relatórios em formato MEX, utiliza-se a plataforma OverLeaf, que simplifica a formatação e a colaboração em documentos técnicos.

3.2 Hardware

Para as ferramentas de *hardware* utiliza-se uma placa ESP32, Amplificador operacional UA741CN, Fotodetetor PL-51P3C, Fotodiodo PL-53F3BT e Transístor 2N2222A para o projeto. Os *datasheet* e a representação *pinouts* de cada componente eletrónico está também representado.

3.2.1 ESP32

A placa ESP32, Figura 1, é uma placa de desenvolvimento de *hardware* que utiliza o microcontrolador ESP32. O ESP32 é um microcontrolador de baixo custo e baixo consumo de energia que possui recursos avançados, como conectividade Wi-FI e Bluetooth, memória *flash* integrada, entrada e saída de dados digitais e analógicos, entre outros [11, 12].

Existe duas placas ESP32, uma para o emissor e outra para o recetor. Para o emissor a placa é ESP32S WROOM 32E enquanto que, a placa ESP32 do recetor é ESP32 Express 32E. Por isso, os *pinouts* destas duas placas ESP32 serão diferentes.



Figura 1: Placa ESP32 [13].

3.2.2 Amplificador operacional UA741CN

O amplificador operacional UA741CN é um dispositivo eletrónico amplamente utilizado em circuitos eletrónicos para amplificar sinais elétricos. O UA741CN é um modelo específico de amplificador operacional fabricado pela Texas Instruments, mas o termo "amplificador operacional" refere-se a uma classe geral de dispositivos.

O UA741CN possui características como alta impedância de entrada, alta ganho de tensão, largura de banda suficiente para muitas aplicações de áudio e controlo, entre outras propriedades desejáveis em circuitos de amplificação e processamento de sinais. É frequentemente utilizado numa variedade de aplicações, incluindo processamento de sinais de áudio, controlo de motor, instrumentação, filtros ativos, entre outros [14].

A representação do datasheet do Amplificador operacional UA741CN.

A Figura 2 representa o *Pinout* Amplificador operacional UA741CN.

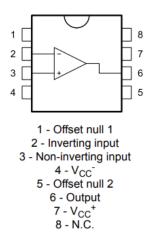


Figura 2: Pinout Amplificador operacional UA741CN

3.2.3 Fototransístor PL-51P3C

O PL-51P3C é um tipo específico de fototransístor. Um fototransístor é um dispositivo eletrónico que converte a luz incidente numa corrente elétrica ou noutra forma de sinal elétrico. Geralmente, fotodetectores são usados numa variedade de aplicações, incluindo sistemas de segurança, comunicações ópticas, equipamentos médicos, sensores industriais, entre outros.

A representação do *datasheet* do Fotodetetor PL-51P3C.

A Figura 3 representa o *Pinout* Fotodetetor PL-51P3C.

3.2. HARDWARE

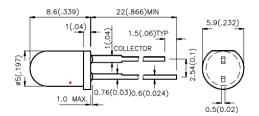


Figura 3: Pinout Fotodetetor PL-51P3C

3.2.4 Fotodíodo PL-53F3BT

O PL-53F3BT é um tipo específico de fotodíodo. Um fotodíodo é um dispositivo eletrónico usado para detetar luz ou outras formas de radiação eletromagnética. No caso do PL-53F3BT, usado em aplicações industriais, de pesquisa ou de consumo.

A representação do datasheet do Fotodetetor PL-53F3BT.

A Figura 4 representa o Pinout Fotodetetor PL-53F3BT.

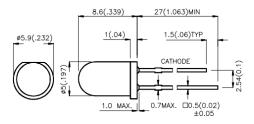


Figura 4: Pinout Fotodetetor PL-53F3BT

3.2.5 Transistor 2N2222A

- O Transístor bipolar de junção Negativo-Positivo-Negativo (NPN) 2N2222A é um dispositivo eletrónico amplamente utilizado numa variedade de aplicações, desde amplificação de sinais até comutação de circuitos.
- O 2N2222A é encapsulado no formato TO-92, uma embalagem comum para dispositivos eletrónicos pequenos. As dimensões mecânicas são padronizadas, facilitando a integração em placas de circuito impresso e outros sistemas eletrónicos.

A representação do datasheet do Transistor 2N2222A.

A Figura 5 representa o Pinout 2N2222A

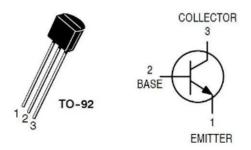


Figura 5: Pinout 2N2222A

3.2.6 Circuito Integrado 7404

O circuito integrado 7404 é um componente digital muito utilizado em eletrônica e pertence à família de circuitos Transistor-Transistor Logic (TTL). Este circuito é um inversor hexagonal, ou seja, contém seis portas lógicas inversoras independentes. Cada uma dessas portas tem a função de inverter o sinal de entrada. Isto significa que, se a entrada de uma porta é um nível lógico alto (1), a saída será um nível lógico baixo (0), e vice-versa.

A representação do datasheet do circuito integrado 7404 é representado na Figura 6.

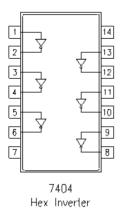


Figura 6: Circuito Integrado 7404 [15].

3.2.7 Outros Materiais

Na Tabela 1 referem-se os materiais necessários para o desenvolvimento do projeto. As imagens que se encontram na Tabela 1 são ilustrativas.

Tabela 1: Materiais necessários para o projeto.

Componente	Função	Quantidade	Figura do Compenente	
Computador	Emissor e Recetor	2		
Cabos Micro USB-C	Estabelecer ligações entre o computador e a placa ESP32	2		
BreadBoard	Estabelecer ligações entre todos os materiais	2		
Fios de Ligação	Estabelecer ligações entre a placa ESP32 e o circuito	Indefinido		
Resistência	Controlar a passagem de corrente elétrica nos circuitos (68 Ω , 5.4 $k\Omega$, 16 $k\Omega$ e 33 $k\Omega$)	4		

4 Arquitetura do Sistema

A arquitetura geral é delineada na Figura 7, destacando-se os componentes essenciais e os protocolos envolvidos. Nesta figura, são apresentados o emissor, o circuito driver, o LED de infravermelhos, o fotodetetor, o PC, a ESP32 e a conexão ótica, juntamente com o protocolo UART.

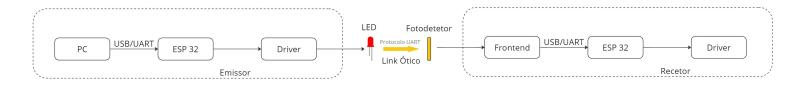


Figura 7: Arquitetura Geral da fase C.

4.1 Circuito Emissor

O circuito driver é um circuito eletrónico projetado para amplificar e controlar a corrente ou tensão num dispositivo, como um LED infravermelhos, neste caso. Este circuito será conectado ao Digital Lab, fornecendo os sinais ao driver, que os amplificará e controlará de acordo com as especificações do dispositivo. A Figura 8 mostra a conexão do circuito Driver ao ESP32 através do pino General Purpose Input/Output (GPIO) 3 para o uso do protocolo UART.

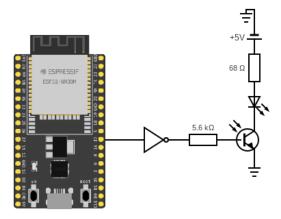


Figura 8: Pinout do Circuito Emissor.

O circuito driver é fundamental para a conversão do sinal elétrico em sinal ótico. Este circuito é composto por um transístor bipolar NPN, um LED emissor de infravermelhos e resistências. Para determinar os valores dessas resistências e correntes, é necessário realizar alguns cálculos.

Primeiramente, considerando que a corrente máxima do LED Infrared (IR) é de 50 mA para obter a máxima radiação, e assumindo um valor de β (ganho do transístor) igual a 100, pode-se calcular a corrente da base do transístor (I_{BT}) e a corrente do coletor (I_C) usando a expressão (4.1):

$$I_{BT} = \frac{I_C}{\beta} \tag{4.1}$$

Substituindo os valores, onde I_C é 50 mA e β é 100, obtem-se:

$$I_{BT} = \frac{0.05}{100} = 0.5 \, mA$$

Para calcular a resistência da base do transistor (R_{BT}), utiliza-se a expressão (4.2):

$$R_{BT} = \frac{V_I - V_{BE}}{I_{BT}} \tag{4.2}$$

Onde V_I é 3,3 V (valor máximo de tensão de um pino GPIO da placa ESP32) e V_{BE} é 0,6 V (queda de tensão típica da base para o emissor do transístor). Substituindo esses valores, tem:

$$R_{BT} = \frac{3.3 - 0.6}{0.5 \times 10^{-3}} = 5.4 \, k\Omega$$

Para calcular o valor da resistência do LED (R_{LED}), considera-se a potência máxima que pode ser aplicada na resistência. Se utilizar uma resistência com potência máxima de 0,25 W, e a corrente que a atravessa é I_C , a queda de tensão máxima na resistência é de 5 V, conforme a expressão (4.3):

$$P = V \times I \tag{4.3}$$

Como V_{cc} (tensão de alimentação) é 5 V, a potência máxima suportada pela resistência não é um problema.

Quando a corrente que atravessa o LED é máxima ($I_C=50\,$ mA), a queda de tensão no LED é de $V_{LED}=1,38\,$ V. Assumindo que a queda de tensão do coletor para o emissor é $V_{CE}=0,3\,$ V, quando o transístor opera em saturação, pode-se calcular o valor de R_{LED} usando a expressão (4.4):

$$R_{LED} = \frac{V_{cc} - V_{LED} - V_{CE}}{I_C} \tag{4.4}$$

Substituindo os valores, tem:

$$R_{LED} = \frac{5 - 1.38 - 0.3}{0.05} = 66.4 \,\Omega$$

Será utilizado um valor de 68 Ω , pois não existem resistências com o valor exato calculado. Opta-se, portanto, por um valor superior aproximado ao calculado.

4.2 Circuito Recetor

O circuito recetor é projetado para receber, processar e converter sinais de entrada de uma fonte externa, o emissor, amplificando, filtrando e adaptando os sinais para o processamento subsequente. A conexão do circuito emissor ao ESP32 é estabelecida através do pino GPIO16, Figura 9.

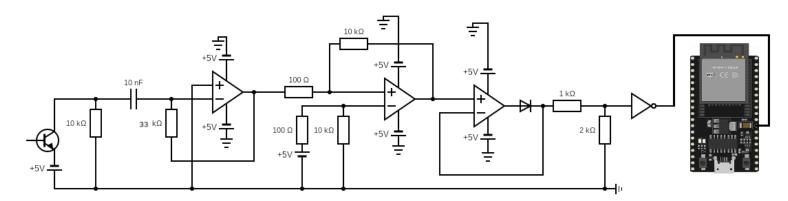


Figura 9: Pinout do Circuito Recetor.

No circuito emissor, projetado para a conversão do sinal ótico de volta para o sinal elétrico, utiliza-se um foto-transístor seguido por um amplificador de transimpedância. Este amplificador converte corrente em tensão,

onde a relação entre essas grandezas é dada pela expressão (4.5):

$$R_f = \frac{V_{out}}{I_{in}} \tag{4.5}$$

Considerando que o valor máximo para V_{out} é 3,3 V e o valor mínimo da corrente do coletor no foto-transístor é 0,1 mA, pode-se calcular o valor da resistência de feedback (R_f) como sendo $33~\mathrm{k}\Omega$.

É importante observar que a tensão máxima de entrada na placa ESP32 é 3,3 V, o que implica que a tensão de saída do amplificador de transimpedância não pode exceder esse valor. Portanto, a tensão de alimentação do Amplificador Operacional (AmpOp) será de -3,3 V a 3,3 V.

Outro requisito crucial neste circuito é a implementação de uma estratégia para mitigar as interferências da luz ambiente. Para isso, será usado um filtro passa-alto. No entanto, é importante observar que a luz ambiente geralmente apresenta um sinal relativamente constante, enquanto os sinais de interesse possuem uma frequência específica. Sendo o filtro passa-alto passivo.

Considerando que a frequência do ruído (luz ambiente) é de cerca de 100 Hz e deseja-se uma frequência de corte de aproximadamente 1 kHz, com uma atenuação de 20 dB por década, pode-se calcular a frequência de corte (f_c) usando a equação (4.6):

$$fc = \frac{1}{2\pi \times R \times C} \tag{4.6}$$

Substituindo os valores de $R=16~{\rm k}\Omega$ e $C=10~{\rm nF}$, obtêm-se $f_c=994,72~{\rm Hz}$.

A frequência de corte pode ser ajustada posteriormente para um valor superior, se necessário, visando aprimorar a qualidade do sinal recebido. Entretanto, é importante notar que aumentar a frequência de corte implica em uma redução na largura de banda disponível.

O circuito da Figura 10 começa com o fototransistor, que é responsável por converter o sinal ótico num sinal elétrico. Este foto-transístor (PL-51P3C) está em série com um capacitor de 10 nF. Esta configuração em série ajuda a captar e filtrar os sinais óticos recebidos. Em paralelo a estes dois componentes, há uma resistência de 16 k Ω . Essa resistência é importante para limitar a corrente que flui através do circuito e garantir que o sinal seja devidamente processado.

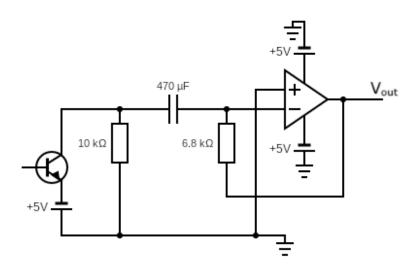


Figura 10: Pinout do recetor, filtro e amplificador transimpedância.

A conexão da resistência de $16~\mathrm{k}\Omega$ e do capacitor de $10~\mathrm{nF}$ está ligada a uma resistência de $33~\mathrm{k}\Omega$. Essa ligação é crucial para o funcionamento do amplificador de transimpedância. O amplificador de transimpedância converte a corrente de entrada do foto-transístor numa tensão de saída proporcional. A resistência de feedback (R_f) , que é a resistência de $33~\mathrm{k}\Omega$ neste caso, é fundamental para determinar a relação entre a corrente de entrada e a tensão de saída, conforme especificado pela relação da expressão (4.5).

4.2. CIRCUITO RECETOR

A resistência de 33 k Ω também está conectada à saída do AmpOp. O AmpOp amplifica o sinal de saída do circuito para garantir que ele tenha amplitude adequada e possa ser processado corretamente pelo dispositivo de destino, neste caso, a placa ESP32.

As fontes de alimentação VS1 e VS2, com tensões de -3.3 V e 3.3 V, respetivamente, são conectadas às entradas 4 e 7 do AmpOp. Estas fontes de alimentação fornecem energia necessária para o funcionamento do AmpOp.

Por fim, a saída do AmpOp está conectada à resistência de 33 k Ω e ao V_{out} . Esta saída é onde o sinal elétrico processado e amplificado é para uso posterior.

A segunda parte, Figura 11, presente à saída do amplificador transimpedância, é um comparador não inversor com histerese. Para uma boa leitura por parte da ESP32 e também para a sua segurança, é necessário que o sinal de entrada da placa seja uma onda quadrada, o que nem sempre se verifica à saída do amplificador transimpedância, pois esta varia muito consoante a distância entre o emissor e o recetor. Com o comparador, verifica-se sempre que à saída deste está presente uma onda quadrada, que varia entre -5V e 5V (alimentação do AmpOp).

Em consequência ao ruído, não seria ideal usar um comparador centrado em zero, ou seja, quando a tensão de entrada é superior a zero, a tensão de saída é positiva e quando a tensão de saída é inferior a zero, a tensão de saída é negativa, pois, mesmo quando não é recebido um sinal no recetor, o comparador estaria sempre a gerar valores de saída aleatórios, resultantes do ruído. Para evitar este problema, poderá-se simplesmente centrar o comparador a um valor de referência superior ao valor de pico do ruído, assim, a saída do comparador não irá variar consoante o ruído.

Porém, após a realização de alguns testes, observa-se que alterando o valor de referência do comparador afetava demasiado o *duty cycle* e que, como consequência, o sistema não funcionava tão bem para maiores distâncias.

Com esta informação, decidiu-se introduzir histerese ao comparador. Com isto, a saída do nosso comparador é positivo quando o sinal sobe dos 100mV (superior ao valor de pico do ruído) e é negativo quando desce para valores inferiores a 0V, como se pode observar na Figura 11.

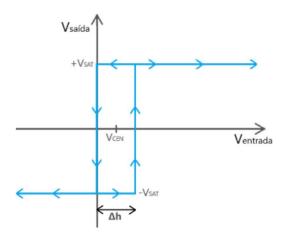


Figura 11: Gráfico da tensão de saída consoante a tensão de entrada do comparador não inversor com histerese.

Foram utilizadas as seguintes fórmulas para projeção das quatro resistências necessárias:

$$\Delta h = 2 \times V_{SAT} \times \frac{R1}{R2} \tag{4.7}$$

$$R_2 = 100 \times R_1$$

Sendo que V_{SAT} = 5V E Δh = 100V.

$$V_{CEN} = \frac{V_{REF}}{2} \tag{4.8}$$

$$V_{CEN}=50~\mathrm{mV}$$

$$V_{REF} = V_{REF} \times \frac{R1 + R2}{R2} \tag{4.9}$$

$$V_{REF} = 49 \text{ mV} \approx 50 \text{ mV} \approx V_{CEN}$$

Para obtermos o R_{REF} na entrada negativa do AmpOp, recorremos a um divisor de tensão.

$$V_{REF} = 5 \times \frac{R4}{R4 + R3} \tag{4.10}$$

$$R_3 = 100 \times R_4$$

Então obtêm-se os seguintes valores R_2 = R_2 e R_1 = R_{14}

Na Figura 12, está presente a montagem do comparador não inversor com histerese.

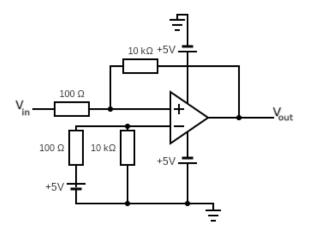


Figura 12: Pinout do Comparador.

Na parte final, Figura 13, onde a saída está ligada diretamente à placa, temos o retificador de meia onda. Este circuito é necessário pois a placa não lê valores de tensão negativas. Como a saída do comparador é uma onda quadrada de valores pico a pico de -5V e 5V, é necessário transformar os valores de -5V em 0V e obtemos esse comportamento com o retificador de meia onda, presente na Figura 13.

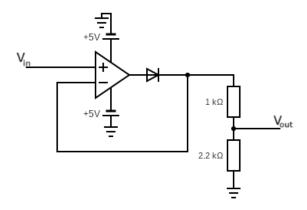


Figura 13: Pinout do Retificador de meia onda.

5 Protocolo de Comunicação

Um protocolo de comunicação é um conjunto de regras e convenções que definem a forma como os dados são transmitidos e recebidos entre dispositivos numa rede. Estas regras garantem a integridade, confiabilidade e eficiência da comunicação, permitindo que os dispositivos se comuniquem de forma organizada e padronizada.

5.1 Data Link Layer

A camada de ligação de dados é fundamental para o estabelecimento e controlo da comunicação entre dispositivos de uma rede. Nesta secção, aborda-se os principais aspetos que compõem essa camada, desde o enquadramento dos protocolos de comunicação até o controlo de erros e fluxo [16].

Enquadramento

Para o enquadramento do protocolo de comunicação, usa-se os seguintes campos, representados na Figura 14:

- Preâmbulo: Responsável por marcar o inicio da trama, assegurando assim a sincronização entre o emissor e o recetor:
- Número de Sequência: Valor que indica o pacote atual a ser recebido, usado para a identificação do pacote na sua receção, sendo assim possível o envio de um pacote ACK para a confirmação da mesma. O número de sequência varia de 0 a 255 (1 byte), quando atinge o valor máximo este recomeça a contagem;
- Endereço de origem/destino: Identifica o emissor e o recetor, como a comunicação é feita de ponto a ponto não seria necessário endereços, no entanto serão implementados por uma questão de escalabilidade. Serão usados valores inteiros entre 0 e 255 (1 byte) para identificação;
- Tamanho real de dados: Como opta-se por um enquadramento de tamanho fixo (para evitar erros que poderiam acontecer em enquadramentos de tamanho dinâmico), foi adicionado um campo que indica o tamanho real do payload sem contar com o padding, para que este seja mais facilmente excluído na receção do pacote;
- Dados
- CRC: Bits usados para a deteção de erros através da Verificação cíclica de redundância;

Preâmbulo (8 bytes)	Número de Sequência (1 byte)	Endereço de origem (1 byte)	Endereço de destino (1 byte)	Tamanho real de dados (1 byte)	Dados (128 bytes)	CRC (4 bytes)
------------------------	------------------------------------	-----------------------------------	------------------------------------	--------------------------------------	----------------------	------------------

Figura 14: Enquadramento do Protocolo.

Endereçamento

No endereçamento o emissor é o dispositivo responsável por enviar os dados, enquanto o recetor é o dispositivo que os recebe. Embora a comunicação ocorra diretamente entre estes dois dispositivos e, teoricamente, não seja necessário o uso de endereços, estes serão implementados por uma questão de escalabilidade.

Controlo de Erros e de Fluxo

Para o controlo de erros será usado o mecanismo Stop-And-Wait Automatic Repeat Request (ARQ) e a técnica Cyclic Redundancy Check (CRC).

Este protocolo deteta erros nos dados transmitidos através de checksums ou verificações de

5.2. COMUNICAÇÃO ENTRE PCS

redundância cíclica. Caso seja detetado um erro, o recetor envia um NACK ao emissor, indicando que os dados necessitam de ser retransmitidos. Além disso, o Stop-and-Wait ARQ pode ser utilizado para controlo de fluxo, permitindo que o recetor regule a taxa de transmissão de dados pelo emissor. Esta funcionalidade é útil em situações onde o recetor possui um espaço de *buffer* limitado ou recursos de processamento limitados.

O protocolo Stop-and-Wait é utilizado para garantir uma transmissão segura e eficiente de dados entre as partes envolvidas, minimizando a perda de informações e garantindo a integridade do fluxo de dados. Destaca-se pela sua abordagem simplificada de controlo de fluxo, facilidade na deteção de erros e capacidade de adaptação a diferentes velocidades de transmissão, sendo uma escolha preferencial para comunicações em curtas distâncias, onde a simplicidade e a eficiência são prioritárias.

5.2 Comunicação entre PCs

Este protocolo de comunicação irá focar-se essencialmente no controlo de fluxo e será adotada a estratégia *Stop-and-Wait*, ou seja, a aplicação envia uma trama e aguarda a receção de um *Acknowledgement* (ACK) para enviar outra trama. Também é ativado um *timeout* de 1 segundo para caso não receba a confirmação, retransmitir a trama. Este controlo de fluxo apenas ocorrerá no lado do emissor. Do lado do recetor, caso a aplicação recetora esteja a receber um fluxo de dados e detete que não recebeu uma trama, por exemplo, recebeu as tramas número 1, 2 e 4, detetou que não recebeu a trama número 3, então envia uma mensagem de erro para a ESP32. Por sua vez, a ESP32 não envia mais dados para a aplicação, pois não vale a pena. A Figura 15 exemplifica o protocolo de comunicação usado entre o PC e ESP32.

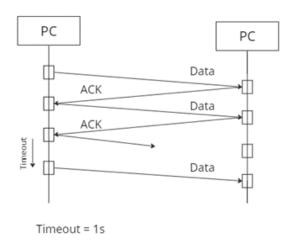


Figura 15: Mecanismo de Controlo de Fluxo Stop-and-Wait.

Ao receber os dados da aplicação, a placa ESP32 não se deve preocupar com o seu conteúdo ou formato, simplesmente encapsula esses dados com o seu cabeçalho e envia-os através do link ótico. O cabeçalho é simples, apenas contém um campo com o tamanho dos dados enviados pela aplicação.

5.3 Aplicação-Aplicação

Para uma eficiente comunicação e interpretação dos dados entre o remetente e o destinatário, deverá definirse um conjunto de mensagens (que apenas serão enviadas do remetente para o destinatário, uma vez que a comunicação é unidirecional):

• Início de transmissão - antes do envio de um fluxo de dados, o emissor envia uma mensagem para indicar ao recetor que está prestes a iniciar o envio de um conjunto de dados. Também indica qual o tipo de dados do stream, se é texto simples, ou se for um ficheiro, indica também o nome do ficheiro.

5.3. APLICAÇÃO-APLICAÇÃO

- Fim de transmissão indica ao recetor que a transmissão daquele fluxo de dados terminou.
- Dados mensagem com os dados que o emissor quer fazer chegar ao recetor, pode ser texto, um ficheiro, etc.

A Figura 16 apresenta a especificação das tramas da camada de aplicação que se encontra encapsulada dentro do campo "Dados" da trama da camada de ligação.

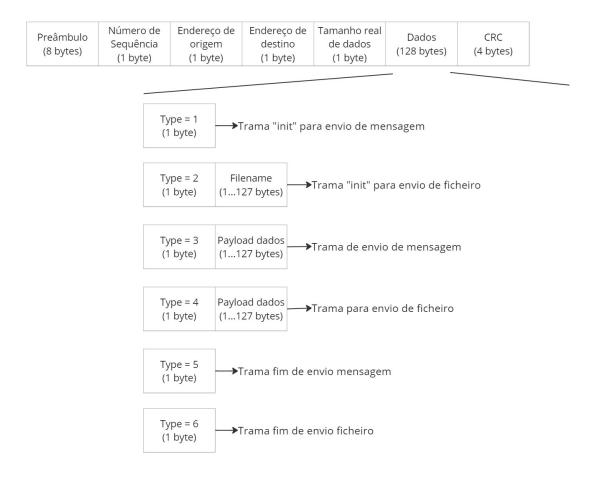


Figura 16: Especificação das Tramas da Camada de Aplicação.

6 Interface Gráfica

Nesta fase do projeto, serão desenvolvidas duas aplicações diferentes, ambas com uma interface gráfica, que permita ao utilizador efetuar a comunicação de uma forma mais intuitiva, sendo uma para o lado do transmissor e outra para o lado do recetor, tendo características a nível de funcionalidades muito diferentes entre elas. Nos pontos abaixo serão explicadas as funcionalidades e as diferenças entre cada programa.

6.1 Aplicação de Transmissão

A aplicação de transmissão, observada na Figura 17 irá permitir enviar dados, como por exemplo, mensagens de texto e até mesmo ficheiros do modulo emissor para o recetor. A aplicação permite também selecionar a porta COM associada à placa ESP32 que se encontra conectada ao PC.

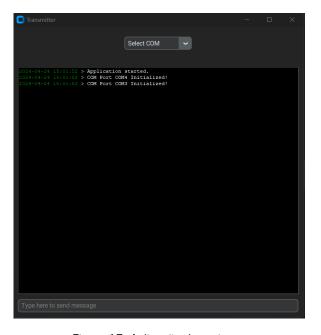


Figura 17: Aplicação do emissor.

No início desta aplicação como observado na Figura 18 é verificada se existe uma ou mais portas COM (Communication), disponíveis que permitam efetuar a comunicação com a placa ESP32, sendo mostrado um popup que apresenta a verificação dessas portas



Figura 18: Verificação das portas na aplicação do emissor.

6.2 Aplicação de Receção

A aplicação de receção, observada na Figura 19 apenas irá fazer a receção dos dados enviados a partir da aplicação de transmissão e fazer a correção dos erros dos blocos de dados que lhe chegam. No caso de ser uma simples mensagem, disponibilizar a mesma na caixa de texto da aplicação ou no caso de ser um ficheiro aguardar por todas as tramas correspondentes a ele e disponibilizar o ficheiro ao utilizador. Tal como

6.2. APLICAÇÃO DE RECEÇÃO

na aplicação de transmissão, é também possível selecionar a porta COM associada à placa ESP32 que se encontra conectada ao PC.

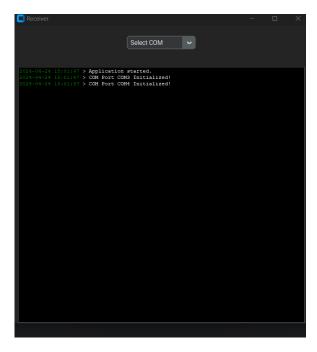


Figura 19: Aplicação do recetor.

7 Testes e Resultados

Nesta secção serão abordados todos os testes efetuados, bem como os resultados obtidos.

Foram efetuados testes que avaliam a distância máxima que se podia atingir sem que houvesse grande distorção do sinal e testes para analisar o tempo de transmissão de ficheiros.

7.1 Distâncias entre os Links

Para este tipo de testes, foram capturadas as formas de onda, com o auxílio do osciloscópio, à entrada do circuito driver e na saída do circuito frontend, a distâncias de 20 cm, 80 cm e 1.20 m. Nestes testes é possível reparar que à medida que se aumenta a distância o duty cycle diminui.

7.1.1 Distância de 20 cm

Os primeiros testes foram efetuados a uma distância de 20 cm e também foram capturadas as formas de onda, nos vários pontos de interesse dos circuitos. As imagens que se seguem são fotos tiradas ao osciloscópio, em que o channel 1 (onda amarela) corresponde ao sinal de entrada e o channel 2 corresponde à forma de onda do ponto de interesse. No circuito driver foi capturada a forma de onda no câtado do LED, conforme é possível observar na figura 20.

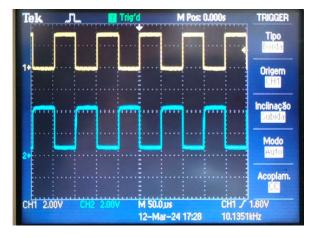


Figura 20: Sinal do cátodo do LED do circuito emissor.

No circuito frontend foram capturadas as formas de onda à saída do amplificador de transimpedância, à saída do comparador e à saída do circuito, pode-se observar nas figuras 21, 22 e 23, respetivamente.

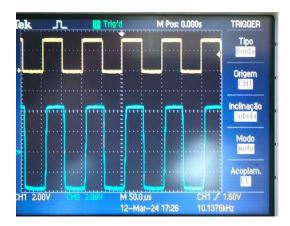


Figura 21: Sinal à saída do amplificador de transimpedância com filtro.

7.1. DISTÂNCIAS ENTRE OS LINKS

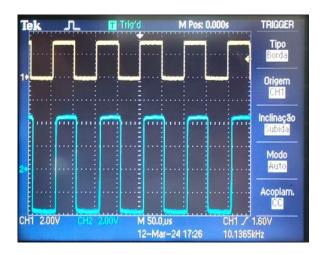


Figura 22: Sinal à saída do comparador com filtro.

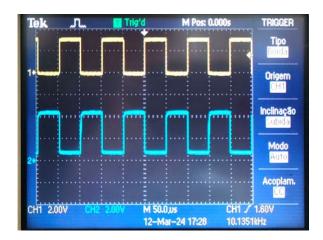


Figura 23: Sinal da saída do circuito frontend.

7.1.2 Distância de 80 cm

Na Figura 24 está registada a forma de onda à saída do circuito frontend (channel 2) e a forma de onda do sinal de entrada (channel 1), a uma distância de 80 cm.



Figura 24: Saída do circuito frontend a 80 cm de distância.

7.1.3 Distância de 1,2 m

Na Figura 25 está registada a forma de onda à saída do circuito frontend (channel 2) e a forma de onda do sinal de entrada (channel 1), a uma distância de 1,20 m.



Figura 25: Saída do circuito frontend a 1,20 m de distância.

7.2 Testes de Tempo de Transmissão

A Figura 26 mostra o tempo de transmissão, em segundos, de uma mensagem de texto. O tempo de transmissão foi cerca de 0.081 s.

```
2024-05-27 17:44:43 > Mensagem a ser transmitida
2024-05-27 17:44:43 > Mensagem recebida: teassattsatsatastsa --> tempo total: 0.081
```

Figura 26: Tempo de transmissão de uma mensagem de texto.

A Figura 27 mostra o tempo de transmissão, em segundos, de um ficheiro JPG de 7 KBytes. O tempo de transmissão foi cerca de 10.152 s.

```
2024-05-27 17:45:04 > Ficheiro a ser transmitido
2024-05-27 17:45:14 > Ficheiro recebido: SampleJPGImage_50kbmb.jpg --> tempo total: 10.152
```

Figura 27: Tempo de transmissão de uma imagem.

O cálculo teórico do tempo de envido é dado pela expressão 7.11.

$$T = \frac{n^{\circ} \text{ total de bits}}{\text{taxa de transmissão (s)}}$$
(7.11)

Se apenas se considerasse os bytes de informação, o tempo teórico seria cerca de 4s. No entanto, tem de se levar em consideração o tempo dos ACKs introduzido ao longo da transmissão para o cálculo do tempo de transmissão teórico.

Assim, para este caso, o número total de bytes que a imagem possui é de 7000 bytes, como cada trama contém no máximo 128 bytes de informação útil, são geradas 55 tramas ($\frac{7000}{128}$), a cada uma destas tramas, no nível aplicacional, são acrescentados 16 bytes (8 bytes de preâmbulo, 1 byte de número de sequência, 1 byte de endereço de origem, 1 byte de endereço de destino, 1 byte para indicar o tamanho real de dados e 4 byte para o CRC), além disso são adicionados mais 2 bytes para as tramas de INIT e END. Assim sendo, o total de bytes produzidos a nível aplicacional é de 7482 bytes ($2+55\times(128+8)$). Deste modo, o número total de bits enviados é de 59856. Para este valor o tempo teórico é de 6,235 s.

7.2. TESTES DE TEMPO DE TRANSMISSÃO

O tempo de transmissão real é bastante superior, isto pode dever-se a alguns fatores tais como: tempo de processamento, o facto do protocolo de comunicação entre PC-ESP32 do lado do emissor, utilizar o mecanismo stop and wait como controlo de fluxo, o que introduz atrasos, e também não está a ser considerado o tempo de envio dos dados via porta série, neste caso foi utilizado um baud rate de 250000.

8 Requisitos Funcionais e Não Funcionais

Neste capítulo, são apresentados os Requisitos Funcionais (RF), Tabela 2, e Requisitos Não Funcionais (RNF), Tabela 3, duas categorias essenciais de especificações que direcionam o desenvolvimento do sistema de software e hardware em questão. Estes requisitos delineiam o que o sistema deve realizar (RF) e as condições nas quais deve operar (RNF).

Tabela 2: Requisitos Funcionais do projeto.

ID	Requisitos Funcionais	Justificação			
RF1	Implementação um protocolo da	Desenvolver um protocolo para a Camada de Aplicação para			
KLI	Camada 7 (Camada de Aplicação).	permitir a comunicação entre diferentes aplicações.			
RF2	comunicação Half-Duploex.	Implementar funcionalidades do protocolo de nível 2 para			
IXI Z		comunicação half-duplex entre emissor e recetor.			
RF3	Criação um programa de conversa e	Desenvolver um programa com funcionalidades de conversa			
KF3	transferência de arquivos	e transferência de arquivos entre dois PCs.			
RF4	Projeção uma interface gráfica de	Criar uma interface intuitiva e fácil de usar para o programa			
	utilizador (GUI)	Orial and mortage manage of active active parage programa			

Tabela 3: Requisitos Não Funcionais do projeto.

ID	Requisitos Não Funcionais	Justificação				
RNF1	Desempenho.	O sistema deve ser capaz de transferir arquivos e				
		mensagens de chat de forma rápida e eficiente.				
	Independência de Camadas.	O sistema deve ser capaz de manter independência entre				
RNF2		camadas, garantindo que a camadas 2 não conhece os				
		detalhes da aplicação e vice-versa.				
	Confiabilidade	Garantir a transferência confiável de dados sobre a ligação				
RFN3		sem fios, mesmo em caso de interrupção momentânea do				
		feixe ótico.				
DEN/	0	Implementar medidas de segurança para proteger a				
RFN4	Segurança	privacidade e integridade dos dados transmitidos.				

Para demonstração, o sistema deve conseguir transferir com sucesso um arquivo de imagem e um arquivo de texto entre dois computadores através da camada 2 e da porta série, cumprindo todos os requisitos funcionais e não funcionais estabelecidos.

9 Conclusão

Este projeto tem como objetivo implementar circuitos óticos de sinais infravermelhos, consistindo num emissor e num recetor integrados com dois módulos ESP32, e desenvolver duas aplicações para envio e receção de dados. A conclusão do projeto proporcionou conhecimentos em eletrónica, comunicações óticas e desenvolvimento de software. Demonstrou-se a capacidade de modular a intensidade luminosa de um LED infravermelho para transmitir informações e reconstruir o sinal no recetor, utilizando componentes eletrónicos adequados e um protocolo de comunicação eficaz para garantir o sincronismo.

O desenvolvimento das aplicações resultou numa interface amigável, permitindo o envio e a receção de mensagens de texto e ficheiros, semelhante a aplicações de chat.

No entanto, enfrentou-se desafios como a sensibilidade dos circuitos óticos a interferências, a necessidade de posicionamento preciso dos componentes, taxas de transmissão limitadas e a comunicação unidirecional que requer códigos de correção de erros. Apesar destas limitações, o sistema mostrou-se eficaz para aplicações como controlo remoto de dispositivos a curta distância.

Em resumo, este projeto permitiu a aplicação de conceitos teóricos de outras unidades curriculares, o aprimoramento de competências pré-existentes e a aquisição de novas competências. Apesar das limitações, o desenvolvimento foi bem-sucedido e o sistema apresenta potencial para aplicações práticas em contextos específicos.

10 Autoavaliação

Este capítulo apresenta uma análise crítica do desempenho dos membros da equipa, destacando as contribuições em diferentes áreas do projeto. A Tabela 6 exibe uma avaliação quantitativa, onde são atribuídos percentuais de realização para cada etapa do desenvolvimento, desde a implementação dos circuitos até a entrega de relatórios e apresentações. Esta avaliação proporciona uma visão geral do progresso individual e do grupo, permitindo identificar áreas de melhoria e reforçar pontos fortes para o sucesso do projeto.

Tabela 6: Autoavaliação de cada elemento do grupo: Catarina Pereira (CP); Catarina Amorim (CA); Inês Neves (IN) e Leonardo Martins (LM).

СР	CA	IN	LM
20%	15%	30%	35%
20%	15%	35%	35%
25%	25%	25%	25%
20%	15%	20%	45%
20%	15%	20%	45%
25%	20%	25%	30%
25%	20%	25%	30%
35%	15%	35%	15%
30%	20%	30%	20%
	20% 20% 25% 20% 20% 25% 25% 35%	20% 15% 20% 15% 25% 25% 20% 15% 20% 15% 25% 20% 25% 20% 35% 15%	20% 15% 30% 20% 15% 35% 25% 25% 25% 20% 15% 20% 20% 15% 20% 25% 20% 25% 25% 20% 25% 35% 15% 35%

Referências Bibliográficas

- [1] Kanchan Tiwari Swami e Asmita A. Moghe. "A Review of LiFi Technology". Em: 2020 5th IEEE International Conference on Recent Advances and Innovations in Engineering (ICRAIE). 2020, pp. 1–5. DOI: 10.1109/ICRAIE51050.2020.9358340.
- [2] Jasmine Mannil Abraham, Hardeep Kumar e G. Josemin Bala. "Li-Fi: Illuminating the Future of Internet". Em: 2020 IEEE 15th International Conference on Industrial and Information Systems (ICIIS). 2020, pp. 550–554. DOI: 10.1109/ICIIS51140.2020.9342641.
- [3] Abhimanyu Pandit. Serial Communication Protocols. https://circuitdigest.com/tutorial/serial-communication-protocols. Acedido em 06 de fevereiro de 2024. Abril de 2019.
- [4] Serial Communication Protocols: The Basics. https://www.totalphase.com/blog/2017/08/serial-communication-protocols-the-basics/. Acedido em 06 de fevereiro de 2024. Agosto de 2017.
- [5] Serial Communication. https://learn.sparkfun.com/tutorials/serial-communication/all. Acedido em 06 de fevereiro de 2024. Agosto de 2017.
- [6] Syed V. Ahamed e Victor B. Lawrence. "The Role of the OSI Model". Em: Springer US, 1997, pp. 94–123. DOI: 10.1007/978-1-4615-6341-9_4.
- [7] Sushmita Biya e Renuka Uday Kotwal. "The OSI Model: Overview of All Seven Layers of Computer Networks". Em: *International Journal of Advanced Research in Science, Communication and Technology* (set. de 2023), pp. 427–432. ISSN: 2581-9429. DOI: 10.48175/IJARSCT-13064.
- [8] Peter Boait et al. "Data Link Layer Layer 2". Em: Macmillan Education UK, 1988, pp. 62–89. DOI: 10.1007/978-1-349-10306-5_5.
- [9] Gerry Howser. "The OSI Seven Layer Model". Em: Springer International Publishing, 2020, pp. 7–32. DOI: 10.1007/978-3-030-34496-2_2.
- [10] Pradeep Kumar Srivastava e Sandhya Tiwari. "An Overview of Open System Interconnection (OSI): A Seven Layered Model". Em: 2017. URL: https://api.semanticscholar.org/CorpusID: 113631165
- [11] Espressif Systems. ESP32 Series Datasheet. https://www.espressif.com/sites/default/files/documentation/esp32_datasheet_en.pdf. Acedido em 13 de fevereiro de 2023. Jan. de 2023.
- [12] https://www.botnroll.com/pt/arduino-controladores/3540-esp32-placa-de-desenvolvimento-wifi-bluetooth-esp-32s-ai-thinker.html. Acedido em 15 de fevereiro de 2023.
- [13] BangGood. https://pt.banggood.com/ESP32-Development-Board-WiFi+bluetooth-Ultra-Low-Power-Consumption-Dual-Cores-ESP-32-ESP-32S-Board-Geekcreit-for-Arduino-products-that-work-with-official-Arduino-boards-p-1109512. html?cur_warehouse=CN. Acedido em 13 de fevereiro de 2023.
- [14] UA741 General-purpose single operational amplifier. https://datasheetspdf.com/pdf/1404688/STMicroelectronics/UA741CN/1. Acedido em 08 de fevereiro de 2024. Setembro de 2013.
- [15] 7404 7404 Hex Inverter Datasheet. https://www.futurlec.com/74/IC7404.shtml. Acedido a 27 de Maio de 2024. 2024.
- [16] José Augusto Afonso. "Data Link Layer". Em: Blackboard (2023). Acedido em 20 de março de 2024.