

**UNIVERSITATEA SAPIENTIA DIN CLUJ-NAPOCA
FACULTATEA DE TIIN E TEHNICE I UMANISTE,Ş Ț Ş
TÎRGU-MUREŞ
PROGRAMUL DE STUDII CALCULATOARE**

**TESTER DE COMPONENTE
ELECTRONICE**

PROIECT DE DIPLOMĂ

**Végzős hallgató:
Lukács Botond**

**Témavezető:
Dr. Turos László-Zsolt,
adjunktus**

2022

UNIVERSITATEA "SAPIENTIA" din CLUJ-NAPOCA
Facultatea de Științe Tehnice și Umaniste din Târgu Mureș
Specializarea: ...

Viza facultății:

LUCRARE DE DIPLOMĂ

Coordonator științific:

Candidat:

Anul absolvirii:

a) Tema lucrării de licență:

b) Problemele principale tratate:

c) Desene obligatorii:

d) Softuri obligatorii:

e) Bibliografia recomandată:

f) Termene obligatorii de consultații: săptămânal

g) Locul și durata practicii: Universitatea Sapientia,
Facultatea de Științe Tehnice și Umaniste din Târgu Mureș

Primit tema la data de:

Termen de predare:

Semnătura Director Departament

Semnătura coordonatorului

**Semnătura responsabilului
programului de studiu**

Semnătura candidatului

Aprobat,
Decan

DOMNULE DECAN

Subsemnatul/a, LUKA'CS BOTONI,
CNP 50003 18191 271, absolvent(ă) al/a Facultății de Științe Tehnice și Umaniste
din Târgu Mureș,
domeniul **Calculatoare și tehnologia informației**, specializarea **Calculatoare**, promoția
2022....., vă rog să-mi aprobați înscrierea la examenul de licență/diplomă din
sesiunea de vară 2022 (iulie)

Am mai susținut examenul de licență în anul
Am întocmit lucrarea de licență / proiectul de diplomă cu titlul
..... TESTER DE COMPOUNTE ELECTRONICE.....
.....
.....
sub îndrumarea DR. TURDOS LÁSZLÓ - ZSOLT.....

Anexez la cerere Lucrarea de licență / Proiectul de diplomă în format electronic, referatul de evaluare
al îndrumătorului lucrării/proiectului, respectiv declarația privind originalitatea lucrării.

Declar că am înțeles și am luat la cunoștință conținutul notificării privind prelucrarea datelor cu
caracter personal în cadrul Universității Sapientia și sunt de acord cu prelucrarea datelor mele cu
caracter personal conform celor cuprinse în informare.

Data: 16.06.2022.....

Semnătura

..... Turđos.....

Viza îndrumătorului lucrării /proiectului..... Turđos.....

Viză secretariat,

Domnului Decan al Facultății de Științe Tehnice și Umaniste din Târgu Mureș

Informare privind prelucrarea datelor cu caracter personal

UNIVERSITATEA SAPIENTIA, cu sediul în Cluj-Napoca, str. Matei Corvin nr. 4, jud. Cluj, având CIF 14645945, numită în continuare Universitate, este operator de date cu caracter personal cu privire la datele dvs. personale furnizate instituției noastre prin Fișa de înscriere la concursul de admitere și prin documentele anexate acestuia, conform dispozițiilor Regulamentului UE nr. 2016/679 al Parlamentului European și al Consiliului privind protecția persoanelor fizice în ceea ce privește prelucrarea datelor cu caracter personal și privind libera circulație a acestor date și de abrogare a Directivei 95/46/CE (Regulamentul general privind protecția datelor).

Categoria de date prelucrate:

- date de identitate, de contact și de stare civilă: numele, prenumele, codul numeric personal, data și locul nașterii, sexul, cetățenia, etnia, domiciliul, numărul de telefon, adresa de e-mail, starea civilă, numele și prenumele părinților, semnătura
- date privind studiile dvs.
- imaginea dvs., în urma înregistrării examenului online de finalizare a studiilor efectuate prin platforma electronică de desfășurare a examenului.

Scopul prelucrării datelor: datele dvs. personale de mai sus sunt prelucrate în vederea organizării examenului de finalizare a studiilor în cadrul Universității și vor fi utilizate în vederea îndeplinirii de către Universitate a obligațiilor sale legale în acest sens, în vederea întocmirii statisticilor proprii. Datele dvs. de contact vor fi utilizate drept mijloc de comunicare cu dvs. privind procedura examenului de finalizare a studiilor, respectiv urmărirea situației dvs. legată de inserția pe piața muncii, respectiv continuarea studiilor și includerea în sistemul Alumni al absolvenților Universității.

Temeiul juridic al prelucrării datelor cu caracter personal reprezintă obligația legală a Universității, rezultată din dispozițiile Legii nr. 1/2011 privind educația națională, din dispozițiile ordinelor emise de Ministerul Educației Naționale, respectiv din legislația privind învățământul superior, respectiv consimțământul dvs.

Datele dvs. cu caracter personal sunt transmise către: sistemul de gestionare a studiilor Neptun, RMU (Registru Matricol Unic), către instituția de învățământ organizatoare a examenului de finalizare a studiilor (după caz), respectiv către dvs. în vederea efectuării comunicărilor administrative cu dvs.

Datele dvs. cu caracter personal sunt păstrate de Universitate pe suport de hârtie și în format electronic pe perioada prevăzută de lege pentru diferitele tipuri de date (de ex. datele de identitate ale studenților Universității și datele privind rezultatele la studii ale studenților se păstrează permanent, înregistrarea examenului de finalizare a studiilor se păstrează până la sfârșitul anului universitar următor).

Prin prezenta vă aducem la cunoștință faptul că aveți dreptul să exercitați următoarele drepturi în legătură cu datele dvs. cu caracter personal: drept de acces, drept la rectificare, drept la ștergerea datelor, drept de a vă opune prelucrării, drept la portabilitatea datelor, drept de a retrage consimțământul, drept de opoziție, drept de a depune o plângere în fața unei autorități de supraveghere (Autoritatea Națională de Supraveghere a Prelucrării Datelor cu Caracter Personal, www.dataprotection.ro) și drept de a vă adresa instanțelor de judecată.

Datele de contact ale Universității în probleme privind protecția datelor: dataprotect@sapientia.ro

Declarație

Subsemnatul/a*LOKA'CS BOTOND*....., absolvent(ă) al/a specializării **Calculatoare**, promoția..... cunoscând prevederile Legii Educației Naționale 1/2011 și a Codului de etică și deontologie profesională a Universității Sapientia cu privire la furt intelectual declar pe propria răspundere că prezenta lucrare de licență/proiect de diplomă/disertație se bazează pe activitatea personală, cercetarea/proiectarea este efectuată de mine, informațiile și datele preluate din literatura de specialitate sunt citate în mod corespunzător.

Localitatea, *CORUNCA*

Data: *16.06.2022*

Absolvent

Semnătura.....*Yuhai*.....

Extras

Extract

Cuvinte cheie:

**SAPIENTIA ERDÉLYI MAGYAR TUDOMÁNYEGYETEM
MAROSVÁSÁRHELYI KAR
SZÁMÍTÁSTECHNIKA SZAK**

**ELEKTRONIKAI
ALKATRÉSZ TESZTER**

**Végzős hallgató:
Lukács Botond**

Témavezető:

**Dr. Turos László-Zsolt,
adjunktus**

2022

Kivonat

Napjainkban a mikrovezérlős rendszereken sok mindenben megtalálhatóak és manapság nagy számítási kapacitással rendelkeznek, általánosan alkalmazhatóak sokféle különböző alkalmazásban. Rengeteg funkciójuk van, az egyszerű LED kapcsolgatástól kezdve komplex rendszerek automatizálásáig. Ezen kívül könnyű külső kiegészítő tartozékokat amelyekkel sokkal szélesebb körben használhatóak.

Ennek hatására a dolgozat célkitűzése egy olyan rendszer kialakítása, amely képes meghatározni egyszerű elektronikai komponenseket és azok megközelítő értékét és ezen kívül a lábkiosztását is amennyiben ez szükséges. Az elektronikában sokféle egyszerű komponenssel találkozhatunk, mint ellenállások, kondenzátorok, tranzisztorok. Viszont egy áramkör építésénél jó tudni, hogy az a komponens pontosan mi, ez legfőképpen igaz a különböző félvezetőkre. Sok esetben az azonosítója lekopott, vagy nem található adatlap így nehéz beazonosítani, hogy pontosan mi az a komponens. Erre szolgál az „elektronikai alkatrész teszter” amely automatikusan meghatározza, vagy kiírja, hogy hibás alkatrész ha nem ismeri fel vagy sérült a tesztelt alkatrész. A rendszer egy mikrovezérlőt és egy kijelzőt használ az komponens azonosítására és arról levő adatok kijelzésére a felhasználó felé. Az azonosítás teljesen automata, csupán csatlakoztatni kell az ismeretlen komponenst és egy kapcsolót váltani, vagy automatikusan indulva tápfeszültségre csatlakozáskor.

A dolgozatban a mikrovezérlős alkalmazásokról és azok tervezéséről, alkatrészek felismeréséről és méréséről lesz szó.

Kulcsszavak: mikrovezérlő

Abstract

Abstract

Keywords:

Tartalomjegyzék

1. Bevezető	1
1.1. Téma meghatározása	2
2. Elméleti megalapozás és szakirodalni tanulmány	3
2.1. Elméleti alapok	4
2.1.1. Mikrovezérlők	4
2.1.2. Analóg Digitál Konverter	5
2.1.3. Digitál Analóg Konverter	6
2.2. Felhasznált eszközök	7
2.2.1. Raspberry pi pico	7
2.2.2. ILI9341 kijelző	8
2.2.3. Digitál Analóg Konverter	9
2.2.4. Analóg kapcsoló	10
2.3. Felhasznált Technológiák	11
2.3.1. SPI	11
2.4. Hasonló eszközök	11
3. Rendszer specifikációja és architektúrája	13
3.1. Rendszer Követelmények	13
3.1.1. Funkcionális követelmények	13
3.1.2. Nem funkcionális követelmények	14
3.1.3. A programozási nyelv	14

3.1.4. Mikrovezérlő felprogramozása	15
3.2. A rendszer Blokk váza	15
3.3. A rendszer osztály diagrammái	16
3.3.1. Kijelző vezérlő	16
3.3.2. Mérő áramkör osztály diagramma	17
3.3.3. Számításokért felelő osztályok	18
3.4. A mérés folyamat ábrája	19
3.5. Mérő áramkör	20
3.6. A mérés menete a felhasználó által	22
4. Részletes tervezés	23
4.1. Szoftver vezérlő rész	23
4.1.1. A beépített ADC használata	23
4.1.2. Digitál analóg Konverter	24
4.1.3. PID szabályozó konstans áram előállítására	25
4.1.4. Beépített SPI használata	26
4.1.5. Kijelző vezérlése	26
4.1.6. Analóg kapcsoló	28
4.2. Szoftver logikai rész	29
4.2.1. Ellenállás teszt	29
4.2.2. Kondenzátor	31
4.2.3. Dióda teszt	32
4.2.4. Tranzisztor teszt	32
4.3. Hardver rész	33
4.3.1. Problémák az áramkör tervezésekor	34
4.3.2. Áramkör elkészítése	35
4.4. Szimulációk	36
5. Üzembe helyezés és kísérleti eredmények	38
5.1. Ellenállás mérés	38

5.2. Kondenzátor	40
5.3. Dióda	43
5.4. Tranzisztor	43
5.5. Karakterisztika diagramm	44
6. Következtetések	46
6.1. Megvalósítások	46
6.2. További fejleszési irányok	46
Irodalomjegyzék	46
A. Függelék	48

Ábrák jegyzéke

2.1.	ADC erősítési hibája	6
2.2.	Pico pinout	8
2.3.	ILI9341 kijelző	9
2.4.	Analóg kapcsoló funkcionális táblázata	10
2.5.	Eredeti teszter bekötési rajza	12
3.1.	A rendszer blokk váza	16
3.2.	A kijelző osztály diagramja	17
3.3.	A vezérlő osztályok diagramja	18
3.4.	A számításokat elvégző osztályok diagramja	18
3.5.	A mérés fázisai	20
3.6.	Saját teszter bekötési rajza	21
4.1.	Kapcsolási táblázat	28
4.2.	Ellenállás mérés áramköre	31
4.3.	NYÁK első verziója	34
4.4.	NYÁK végső verziója	35
4.5.	A kész áramkör	36
5.1.	Ellenállás mérés eredménye	39
5.2.	Ellenállás mérés relatív hibája	40
5.3.	Kondenzátor mérés eredménye	42
5.4.	Kondenzátor mérés relatív hibája	42

1. fejezet

Bevezető

A mikrovezérlős rendszerek manapság az életünk minden részében megtalálhatóak, kis méretük, alacsony áruk és meglehetősen nagy teljesítményükkel sok mindenre általánosan használhatóak. Ez nagyban csökkenti a tervezési költségeket, mivel nem kell egy specifikus logikai áramkört kialakítani minden egyes alkalmazási területre, csupán új program kódot kell feltölteni és használható egy teljesen más cébra.

A mikrovezérlők könnyen összeköthetőek külső eszközökkel amellyel rengeteg minden meg lehet valósítani és bővíteni a lehetőség és szabadon vezérelhetők a GPIO-n (General Purpose Input Output) keresztül sok minden el lehet érni, az egyszerű LED kapcsolatától komplex jelek generálásáig. Általános esetben a mikrovezérlők csak a legfontosabb részeket tartalmazzák, mint az Analóg Digitál Konverter amivel egy analóg jelet alakít egy digitális jellé amit a processzor fel tud majd dolgozni, ez legfőképpen azért van, mert nem mindenkinél van szüksége mindenre így akinek szüksége van az egyszerűen az külsőleg csatolja hozzá.

Az összeállított rendszert szabadon lehet vezélni így automatizálni lehet vele folyamatokat, mivel egyszerű megismételhető teszteket végezni velük, miközben képesek valós időben mérni a rendszer viselkedését. Ennek a feladatnak is ez a lényege, az alkatrészek tesztelése egy gyors és automatizált módon.

1.1. Téma meghatározása

A dolgozat célja egy olyan eszköz tervezése, amit bárki elektronikai ismeret nélkül is egyszerűen használni tud. Sok esetben a feliratok az alkatrészeken nehezen látható, lekopott vagy egyszerűen nincs feltüntetve. Ilyen esetben sok segítséget tud nyújtani egy olyan eszköz ami gyorsan meg tudja határozni a komponenst és a lágkiosztását is amennyiben ez fontos.

Ez különösen nagy segítséget nyújt kezdőknek akik még kevésbé ismerik az alkatrészeket és az adatlapjai meg nagyok és komplexek számukra és a fő információk megjelenítése néhány sorban. Haladóknak is nagy segítség, mivel az ellenállást színkódjáról egyszerű meghatározni, viszont a teszterrel meg lehet határozni, hogy az alkatrész hibás-e, vagyis ha a tranzisztor kiégett akkor az is leteszthető.

A teszternek 3 teszt terminálja van, ebbe kell az ismeretlen komponenst bekötni és képes egyszerű elektronikai komponensek (ellenállás, dióda, tranzisztorok, stb.) automatikus felismerését és az adatok meghatározására. Viszont nem képes bonyolultabb áramkörök azonosítására aminek összesen több mint 3 lába van.

Megvalósítás során a költségek csökkentése a cél, miközben a pontosság nem csökken nagyban. Két verzió is összeállítható, az egyik egyszerű ellenállásokkal és a második egy DAC (Digitál Analóg Konverter) segítségével. Mindkettő alkalmas a komponensek meghatározására, viszont az ellenállásos verzió nem alkalmas karakterisztika diagram kirajzolására, viszont sokkal olcsóbb, mivel nem használ egy külső DAC-ot.

A mérés eredménye kikerül egy kis kijelzőre és grafikus felületen is megtekinthető amennyiben egy számítógéphez van csatolva. Viszont a 2 közül legalább az egyikre szükség van, különben a mérés eredménye nem lesz látható. A kijelzőt nem kötelező alkalmazni, viszont anélkül csak egy laptop/számítógéphez kapcsolva lehet használni.

Ehhez szükséges egy processzor, viszont manapság a mikrovezérlők nagy számítási kapacitással rendelkeznek meglehetősen alacsony áron és néhány ellenállásból és vezetékből otthon is összeállítható.

Karakterisztika diagram kirajzolása is fontos, viszont ez leginkább a tranzisztoroknál fontos.

2. fejezet

Elméleti megalapozás és szakirodalni tanulmány

Első lépésként tanulmányoztam egy hasonló terméket, amely hasonlóan működik, viszont kevesebb funkcionalitással. Ebből megismerve a működési elvét és ezt fejlesztve terveztem meg a teszteremet. Legfontosabb része a teszternek egy mikrovezérlő, amely a rendszer magját adja, erre a célra egy Raspberry Pi Pico-t választottam, a nagyszámú GPIO-ja miatt, nagy teljesítménye miatt és nagy sebességű beépített hardveres kommunikációs protokollokkal (SPI). Ezután egy kijelző következett, amelyeken a teszter ki tudja jelezni az adatokat az adott komponensről.

Erre a célra egy ILI9341 kijelzőt használtam, ez egy 2.2” méretű színes TFT kijelző, és erre íródnak ki az adatok a felhasználó fele ami SPI-n keresztül kommunikál a mikrovezérlővel. Ezen kívül van 2 LED, amely a rendszer státuszát jelzi egyszerű színkódokkal.

A teszteléshez szükséges áramkört a DAC segítségével történik és a mikrovezérlő csak a feszültség értékeit nézi, erre a célra egy DAC8565 chipet használtam amely szintén SPI-n keresztül kommunikál a mikrovezérlővel.

Ennek 3 kimenete egy-egy 3 kimenetes analóg kapcsolón keresztül különböző ellenállásokra kapcsolódnak a nagyobb precizitás elérése érdekében és az esetleges rövidzárlat esetén is az áramerősségeg biztonságos szinten tartásáért, minden esetben a létrehozott áramkörön lesz egy ellenállás, ami az áramerősséget limitálja, hogy esetlegesen ne tegye tönkre a tesztelés alatt levő alkatrészt.

A mikrovezérlőnek 3 ADC (analóg-digitál konverter) portja közvetlen rá van csatolva egy lábra

ahová majd a tesztelni kívánt komponens kerül. A rendszernek van egy külső referencia feszültsége, ami egy stabil 3.3V-ot biztosít az ADC referenciaként és DAC referenciának.

A pontos részletek az a következőkben lesznek leírva.

2.1. Elméleti alapok

2.1.1. Mikrovezérlők

A mikrovezérlők már a elterjedtek a háztartási eszközök körében is. Legfőképpen az általánosságuk miatt, vagyis egyszerű különböző eszközöket vezérelni velük miközben az általánosságukból fakadóan alacsony az áruk.

Amíg régen egyedileg kellett a hardvert felállítani különböző eszközöknek az alapoktól kezdve, ami időigényes és költséges, mivel egy mérnök csapat meg kell tervezze, tesztelje és kivitelezze ami az alacsony darabszám miatt költséges egy darabra nézve. Ennek a hátránya ezen kívül még az, hogy nehezen módosítható és még hasonló eszközök eszközök közt sem cserélhetőek. Viszont maga a rendszer hatékonyabb lehetett, mintha egy általános rendszerből lett volna kialakítva, ha a működés szempontjából van vizsgálva.

Manapság sokkal jobban megéri tömeggyártani egy mikroprocesszort ami általánosan használható rengeteg különböző eszközben, miközben a rendszerhez csupán hozzá kell csatolni a szenzorokat. Ehhez még nagy segítség a standardizált kommunikációs protokollok is a szenzorokkal, amely segítségével könnyedén összekapcsolhatóak a mikrovezérlővel, legtöbb esetben hardver szinten ismeri ezeket a protokollokat így gyorsan és hatékonyan képes kommunikálni. A leggyakrabban használt protokollok az I^2C és SPI. Viszont manapság sok mikrovezérlőn a WiFi és Bluetooth is megtalálható amivel vezeték nélkül is össze lehet kötni az eszközöket, ezek az eszközök leginkább az IoT - Internet of Things (Dolgok Internete) alapú rendszerek által használatosak.

Ezek a protokollok legtöbbször egyszerűek, így lehetséges szoftveresen is megvalósítani viszonylag egyszerűen a mikrovezérlő digitális kimeneteit használva. Viszont ezzel az a gond, hogy helyet foglal a memóriában, így nagy projektek esetén memória gondok léphetnek fel. A másik nagy gond, hogy ha időzítés érzékeny a protokoll akkor nehezebb betartani az időzítéseket, különösen ha nagy

frekvenciájú jeleket kell kiküldeni. Egy ilyen példa egy VGA jel generálása, a szinkronizáló jelek előre meghatározott időben és csúszások nélkül kell megérkezzen, miközben pontos időben kell kikerüljön az adat is. Ez nehéz feladat teljes mértékben szoftveres megoldással megvalósítani.

Egyes mikrovezérlők ezért lehetővé tették a programozható be/kimeneteket. Ennek a lényege, hogy néhány kimenetet egyszer felprogramozva a processzortól függetlenül működik, mintha egy hardveres megvalósítás lenne, ezzel meg sokkal egyszerűbb egy nem alapértelmezetten támogatott protokoll megvalósítása, miközben a processzor nincs leterhelve ezzel a feladattal.

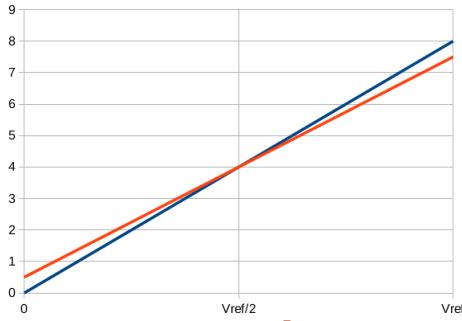
2.1.2. Analóg Digitál Konverter

Az Analóg Digitál Konverter (ADC) feladata, hogy egy analóg jelet digitális jellé alakítson át, mivel a processzor csak digitális jeleket képes feldolgozni. Viszont 1 bitben nem használható, mivel szinte az összes adat elveszne, ezért az ADC több biten tárolja el az analóg mérés eredményét. Ez legtöbbször 8-16 bit közti értékek közt található. A maximális érték amit az ADC eredménynek kiad az akkor történik, amikor az analóg jel feszültsége megegyezik az ADC referencia feszültség szintjével és 0 értéket ad ha a jel feszültsége 0V és a két érték között lineáris összefüggés van amely meredeksége 1. Erre több megoldás is létezik, viszont mindenik ugyan azt a célt éri el, megállapítja, hogy melyik 2 érték közé esik a feszültség szint.

Viszont ez a valóságban nem ilyen egyszerű, mivel a komponensek amik az ADC-t felépítik nem tökéletesek így zajok és csúszások jelenhetnek meg. Ilyen hibák lehetnek az erősítési hibák, ebben az esetben a végértékek nem felelnek meg az elvárt értékeknek, ilyen példa a amikor 0V-os feszültség esetén az ADC nem 0-t térít vissza, hanem egy nagyobb számot, míg V_{ref} esetén egy kisebb értéket.

Az alábbi ábrán egy ilyen eset látható [2.1] , a kék vonal az elvárt érték és a piros az aktuális érték, amit az ADC térit vissza a mérési tartományban. Ebben az esetben csupán ez a hibája az ADC-nek az átláthatóság kedvéért.

Másik jellegzetes hiba a nem linearitás, ennek jellemzője, hogy a mérési tartományon belül még az ofszet hibát is figyelembe véve nem azt az eredményt kapjuk, mint amit elvártunk amelyet nehezebb korrigálni szoftveresen, mivel amíg az ofszet hibát egyszerűen lehet korrigálni csupán a 0 és V_{ref} feszültség szintek megmérésével, addig ezt a hibát sokkal nehezebb kiküszöbölni, mivel az ADC ered-



2.1. ábra. ADC erősítési hibája

ménye nem lineáris, így több ismert mérési pontot kell felvenni és a számítás is sokkal bonyolultabbá válik. Ezen kívül lehetnek kvantálási hibák is. Ez nem okoz nagy gondot azoknál az ADC-nél ahol nagy a felbontás, viszont az alacsony felbontású eszközök esetén nagyobb hibát eredményez.

2.1.3. Digitál Analóg Konverter

A Digitál Analóg Konverter feladata, hogy a processzor által értelmezhető digitális értékeket analóg jelekké konvertálja amik a külső perifériáknak szükségesek. Gyakran használják ahol pontos analóg jeleket kell vezérelni, ilyen egy VGA jel vagy zene lejátszása, viszont bármire felhasználhatóak ahol az egyszerű digitális jelek nem elegendők. Ebben a projektben az alkatrészek azonosítására és a karakterisztika diagramm kirajzolására van felhasználva.

Működése hasonlóképpen működik, mind az Analóg Digitál Konverter-é, viszont fordítva. Egyes DAC-eknek van belső referencia feszültségük, vagy kell külsőleg egyet alkalmazni. Ez a jel lesz DAC maximális analóg kimenete amikor a digitális bemeneten a maximális érték érkezik és 0V lesz a kimenete amikor 0 értékű digitális érték érkezik. Ideális esetben e két pont között az átmenet lineáris, így minden köztes értékre egy lineáris összefüggés alapján ki lehetne számolni [2.1], ahol D a digitális bemenet ami 0 és 2^{res} között kell legyen.

$$V_{out} = V_{ref} \frac{D}{2^{res}} \quad (2.1)$$

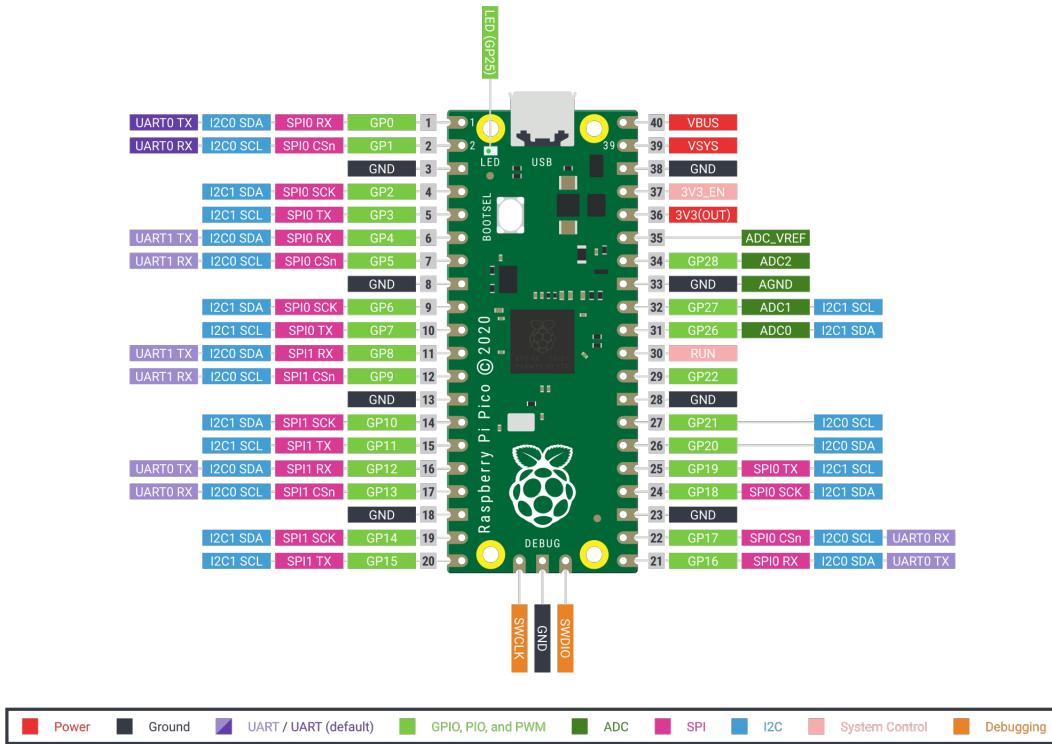
2.2. Felhasznált eszközök

2.2.1. Raspberry pi pico

Ez a teszter legfontosabb eleme [2.2], ez a vezérelti a teszter többi részét. A Raspberry által kifejlesztve [1], viszont nem, mint a többi termékük ezen nem fut egy operációs rendszer és használható, mint egy számítógép, hanem mint egy hagyományos mikrovezérlő. A mikrovezérlő magját egy Dual-core ARM Cortex M0+ processzor, aminek a frekvenciáját dinamikusan változtatható 16Mhz és akár 280Mhz között. A memóriája is elegendő 264KB SRAM a változók tárolására a program futása során és 2MB Flash memória a program kód tárolására. Lehetőség van csak RAM-ból futtatni is a kódot, ilyenkor nagyobb órajel is elérhető ami elérheti a 450Mhz-et is.

A vezérlő úgy van megtervezve, hogy THC (Through Hole Component) és SMT (Surface Mount Component) komponensként is lehet alkalmazni, ezt a castellated pinekel éri el, amelyeket lehet forrasztani közvetlen SMT komponensként és a pinek távolsága annyi, mint egy átlagos breadboard sor-távja így egy male-male header forrasztásával breadboardon is alkalmazható.

Hardveresen megtalálható 2xSPI, 2xI2C, 2xUART, 3x12-bit ADC, 16xszabályozható PWM csatorna és összesen 26 GPIO van kivezetve a felhasználó fele. Egy pin több dologra is képes ez az alábbi pinout diagramon is látható. Programozás során beállítható, hogy USB-t használja soros portként így egyszerűen használható egy számítógéppel való kommunikációra. Megtalálható 8 PIO (programable I/O) amivel hardveres protokollokat lehet létrehozni, ha valami egyedi kell egy különleges komponens vezérlésére.



2.2. ábra. Pico pinout

2.2.2. ILI9341 kijelző

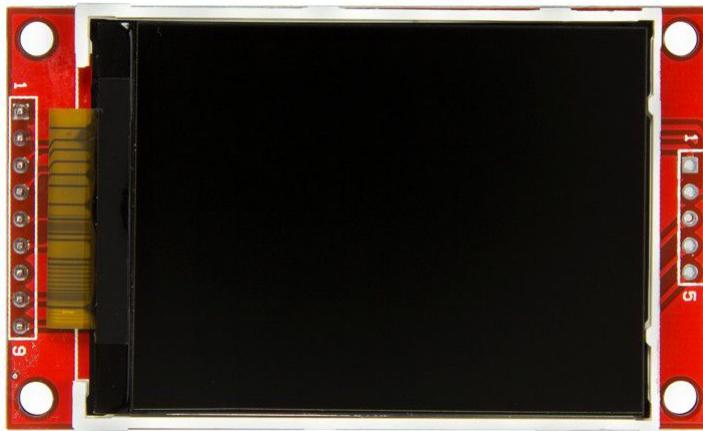
[2]

Az adatok kijelzésére egy ILI9341 [2.3] kijelzőt használtam. Egy egyszerűbb kijelző is megfelelne a célra, akár csupán egy karaktereket megjelenítő kijelző is elegendő lenne a célra, ha nem kellene a karakterisztika diagram. A célra megfelelne egy egyszerű OLED kijelző is. Viszont ez a kijelző már a rendelkezésre állt a projekt tervezése előtt is, így fel lehetett használni a kijelzőt erre a projektre.

Ezen fognak megjelenni az mérés eredményei, mint a komponens értékei, a lábkiosztása és a karakterisztika diagramja. A képernyő képes 16 bites színes kép megjelenítésére, viszont ez nem fontos ennél a projektnél. Viszont a nagy 240*320-as felbontása és a 2.2" kijelző mérete nagyban segít, hogy könnyen olvasható legyen. A kijelző rendelkezik beépített háttérvilágítással is, így fényes helyen is jól látható. A kijelző SPI protokollon keresztül kommunikál a mikrovezérlővel és rendkívül stabil, akár 68Mhz-es órajellel is stabilan és megbízhatóan megkapja az adatokat a mikrovezérlőtől.

Ennek az eredménye a rendkívül gyors képernyő váltás, így a felhasználó nem kell arra várjon, hogy az adatok megjelenjenek a kijelzőn.

Az adatok beírása pixel szinten történik amelyek a kijelző memóriájában elmentődnek, előre meg kell határozni, hogy milyen zónában történik az írás és azután lehetséges csak az adat küldése és belsőleg automatikusan a következő mezőt címzi meg, ahogy megérkezett az adat az előzőnek. Ennek az eredménye, hogy írás során nem kell figyelembe tartani a kijelző belső memória címét, csak az adat sorrendjét. Ez egyszerűsíti a programozó dolgát és csökkenti a küldési időt.



2.3. ábra. ILI9341 kijelző

2.2.3. Digitál Analóg Konverter

Az analóg jelek generálására egy DAC8565IAPWR [3] van alkalmazva, amelynek felbontása 16 bit. Ennek 4 egymástól független kimenete van, amelyek belsőleg pufferelve vannak, így terhelés esetén sem változik.

A DAC-nak van egy belső 2.5V-os feszültség referenciája, viszont ez külsőleg felülírható egy külső feszültség referenciával. Ebben az esetben szükség volt erre, mivel a teljes ADC mérési tartományra szükség van ami 3.3V. Ez egy egyszerű 3.3V-os feszültség referenciával lett elérve, viszont ebben az eseten egy parancsot kell küldeni a DAC-nak, hogy a külső referenciát használja, mivel nem áll át automatikusan, rövid időre nem gond, hogy minden aktív, viszont nem ajánlott huzamosabb ideig

ilyen helyzetben tartani.

A DAC SPI protokollt használ amiből 8 bit a parancs bit és 16 bit az adat. Lehetőség van az adatok azonnali betöltésére és a kimenet változtatására, és arra is van lehetőség, hogy csak az adatot elmentse és egyszerre frissítse az összes kimenetet. Erre lehetőség van szoftveresen is, amit az SPI parancs részében lehet kódolni, ebben a projekt esetében is ez van alkalmazva.

2.2.4. Analóg kapcsoló

[4]

Mindegyik analóg jelet egyszerre 1 ellenálláson keresztül rá kell kapcsolni a komponensre, viszont az ellenállás váltható kell legyen mérés közben, nagy sebességgel, így a manuális kapcsolás nem lehetséges. Erre a célra egy analóg kapcsoló van alkalmazva amely egy közös bemenetet 3 különböző kimenetre képes kapcsolni, melyeken az ellenállások találhatóak. A kimenet kiválasztása nem használ kommunikációs protokollt, csak a "IN" portokra érkező digitális jelek segítségével történik. minden esetben maximálisan 1 kimenet aktív a többi a nyílt áramkörben van és arra is van lehetőség, hogy a bemenet 1 kimenetre se legyen kapcsolva. A kimenet kiválasztása a következő táblázattal lehetséges.

[2.4]

FUNCTION TABLE

IN1	IN2	COM TO NO0	COM TO NO1	COM TO NO2
L	L	OFF	OFF	OFF
H	L	ON	OFF	OFF
L	H	OFF	ON	OFF
H	H	OFF	OFF	ON

2.4. ábra. Analóg kapcsoló funkcionális táblázata

2.3. Felhasznált Technológiák

2.3.1. SPI

A kommunikációs protokoll [5] amit a kijelző és a DAC használ. A mikrovezérlőnek vannak beépített függvényei és specifikus pinei amellyel képes hardver szinten kommunikálni külső eszközökkel. Ez egy full duplex protokoll, vagyis képes egyszerre minden két eszköz adatot küldeni, anélkül, hogy egymást zavarnák. Ez 2 külön vezetéken keresztül történik, órajel szinkronizációval.

Az SPI egy mester szolga alapú protokoll, általános esetben 1 mester van (pl. egy vezérlő), de lehet több mester is, amennyiben csak 1 mester aktív és a többi mester a kimeneteit magas impedanciára kell helyezze (High Z), hogy ne befolyásolja az adatok küldését.

A szolgák száma bármennyi lehet, viszont nem szokott nagyszámú lenni, mivel minden szolgának egy külön vezeték kell az aktiválásra, ez a CS (chip select), amely legtöbb esetben aktív és csak akkor lehet a bizonyos eszközzel kommunikálni, amennyiben ez első lépésben megtörtént.

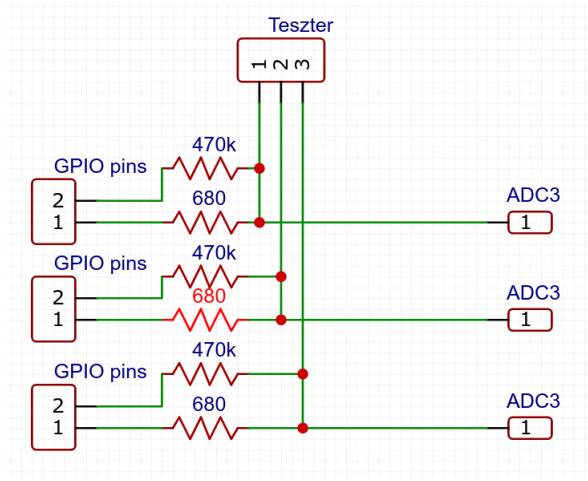
Az SPI egy órajellel szinkronizált protokoll, az órajelet a mester szolgáltatja, amely nincs standardizálva, csupán az eszköz maximális órajellel frekvenciája alatt kell legyen. Az eszközöktől függően nyugalmi helyzetben az órajel lehet alacsony vagy magas szinten.

Az adatok küldésére 2 vezeték szükséges, ezek a MOJSI (master out slave in), ezen a vezetéken érkezik az adat a mester felől a szolga felé. Az adatok kiolvasása nincs standardizálva, így az eszköztől függően az adatot olvashatja az órajel felfutó vagy a lefutó élén. Az adat a mester felé a MISO (master in slave out) vezetéken érkezik, viszont a mester kell órajelet generáljon, hogy a szolga el tudja küldeni az adatokat.

2.4. Hasonló eszközök

Egy hasonló rendszer már megvalósult [6] ami egy Arduino [7] mikroprocesszoron alapul. Ez egy egyszerűbb rendszer, ami csupán ellenállásokat használ az alkatrészek felismerésére és egy kijelzőt az adatok megjelenítésére. Ebből több fejlesztés is kialakult, több minden tesztelésre és nagyobb pontosság elérésére, miközben a rendszer egyszerűségét fenntartani. Ezek a rendszerek viszont nem használnak DAC-ot és ezért nem képesek karakterisztika diagramot készíteni. Ezen kívül nem csat-

lakoztatható egyszerűen számítógéphez, csupán újraprogramozás céljából, így minden esetben kell tartalmazzanak egy kijelzőt, ami növeli a költségeket. Az általános működésük hasonló, mint ebben a projektben, viszont itt precízen lehet változtatni a feszültséget, nem csak kapcsolni földre vagy tápfeszültségre. Az bekötése hasonlóképpen történik: lásd [2.5]



2.5. ábra. Eredeti teszter bekötési rajza

Mindegyik GPIO pin lehet csatolva földre, vagy tápfeszültségre, de le is lehet kapcsolva, így nem befolyásolja az áramkör működését. Az ADC pin meg lehet ADC üzemmódban, ilyenkor nem befolyásolja az áramkört, viszont lehet földre, vagy tápfeszültségre is kapcsolni, ilyen esetben port ellenállás nélkül csatolódik az áramkörre.

Viszont szintén hordozható egy 9V-os elem segítségével és az eredmények megjelennek egy kis LCD kijelzőn, ebből több verzió is létezik, van amely csak egy karakter kijelzőt használ, van amelyik egy színes kép kirajzolására is alkalmas kijelzőt alkalmaz.

A tesztelés néhány másodpercbe telik, nagy méretű kondenzátorok esetén telhet több időbe, viszont ebben az esetben csak annyi idő, míg a legkisebb ellenálláson keresztül képes feltölteni a kondenzátort.

3. fejezet

Rendszer specifikációja és architektúrája

3.1. Rendszer Követelmények

3.1.1. Funkcionális követelmények

A rendszer elvár egy 2 vagy 3 lábbal rendelkező alkatrész csatlakoztatását a teszter sockethez, olyan módon, hogy elektronikusan is csatolva legyen. Az alkatrész lehet ellenállás, kondenzátor, dióda vagy tranzisztor, viszont a rendszer maximális feszültsége 3.3V, így amennyiben nagyobb nyitó feszültség szükséges az alkatrésznél akkor abban az esetben nem képes detektálni azt.

A rendszer fő követelménye a tesztelés leegyszerűsítése, így egy átlagos, elektronikai ismeretekkel nem rendelkező felhasználó is egy rövid 2 perces bemutató után is magabiztosan tudja használni. Ezt a felhasználó által elérhető bemenetek csökkentésével lett elérve, mivel a felhasználó könnyebben tud egy olyan eszközt használni ahol a bemenetek száma minimális.

A tesztelés az indulástól kezdve automatikus, így tesztelés során a felhasználó nem kell semmit se tegyen, a tesztelés vége a 2 jelző LED felkapcsolósával van jelezve és az eredmények a rendszeren megtalálható kijelzőn jelennek meg és amennyiben a rendszer egy számítógéphez van csatolva abban az esetben a Serial porton keresztül itt is megjelennek az eredmények.

3.1.2. Nem funkcionális követelmények

A rendszer lehetőleg nagy gyorsaságú legyen, mivel ha sok időt venne igénybe a mérés akkor abban az esetben gyorsabb lenne leolvasni az alkatrész azonosítóját és az interneten rákeresni, vagy kézzel lemérni egy multiméter segítségével. A mérés átlagosan 3 másodperc alatt el kell végezzen egy teljes azonosítást. Ez a legtöbb esetben rövidebb idő, csupán a nagy méretű kondenzátorok esetében lehetséges ennek túllépése.

A rendszer egyedülálló módon is alkalmazható akár egy külső akkumulátorról is táplálva, így nincs operációs rendszer követelménye az alapszintű működéshez.

Hordozhatóság is elengedhetetlen, hogy könnyedén minden kéznél legyen. Ezért esett a választás az USB-n keresztül való táplálásra, mivel ez manapság sokkal elterjedtebb, mint az eredeti tranzisztor teszter ami egy 9V-os elemet használ ami kevésbé gyakori és elem lévén le tud merülni, pont akkor amikor a legjobban kellene.

A rendszer tervezésekor, mivel ez egy mikrovezérlőn fut így a tárhely és memória limitált. Amiből a legfontosabb a memória, ebből csupán 264KB található, így figyelembe kellett ezt tartani. Itt legfőképpen a kijelzőn volt szükség az optimalizációra, mivel lehetséges lett volna, hogy a nagy része csak a kijelzővel lett volna elfoglalva.

A mérés során a pontosság nem a legfőbb kritérium, viszont egy megközelítő értéket kell adjon. Az értékek +-10 százalékban eltérhetnek a valós értéktől, ami még mindig elégséges az azonosításra.

A projekt verziókövető rendszer jelenlét mellett készült, amivel vissza lehetett állítani esetlegesen elrontott fájlokat működő állapotába és egy biztonsági másolatkéni is szolgált.

3.1.3. A programozási nyelv

A mikrovezérlő programozásához a C++ nyelv van használva. A mikrovezérlő alkalmazni tudja a standard könyvtárakat, és az objektum orientáltságából fakadóan lehet az OOP sémákat alkalmazni, amellyel bonyolultabb feladatokat is meg lehet valósítani már megoldott példák alapján, ezzel lecsökkenve a programozási időt. Mivel a standard C++ legtöbb függvényét ezért a kód hasonló, mintha az egy számítógépre lett volna írva, csupán az alacsony szinten kell egyedi függvényeket meghívni. Ezek a függvények jól dokumentáltak és a legtöbb esetben van egy teljesen működőképes példa program.

A mikrovezérlő csak C/C++ és micropython nyelveken programozható, viszont ennek kevesebb a dokumentációja és lassabb, így nem alkalmas erre a feladatra.

3.1.4. Mikrovezérlő felprogramozása

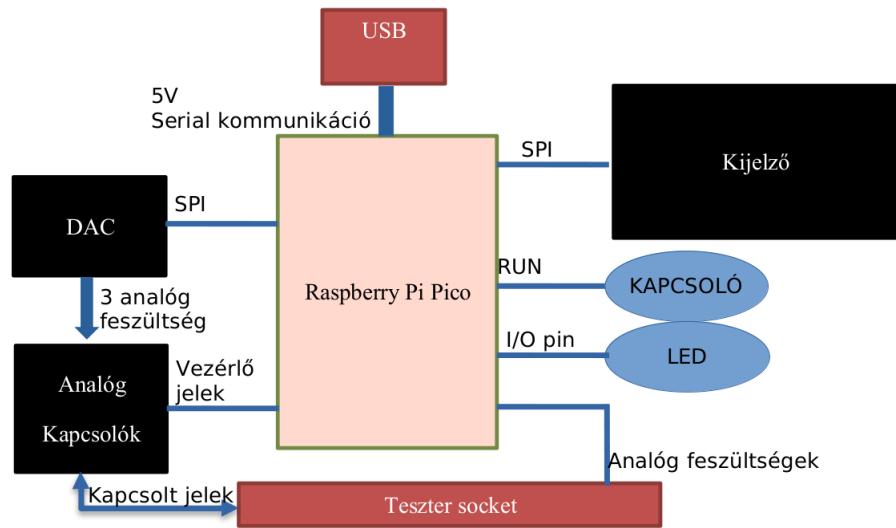
A projekt lefordítására szükséges egy egyedi compiler, ami a programot lefordítsa a mikrovezérlő által megérthető nyelvre. Ez telepíthető a Raspberry oldalán megadott utasításokkal, viszont ez lehetséges, hogy frissül, így telepítés előtt ajánlott azt követni. A compiler Linux és Windows rendszereken is használható. A fordítás után generál egy .uf2 fájlt, ezt kell feltölteni a mikrovezérlőre amit elment a Flash memóriájában és automatikusan indul amit bekapcsol.

A programozásra csak egy micro-USB kábel szükséges. A számítógéphez csatlakoztatás előtt a mikrovezérlőn található BOOTSEL gombot lenyomva kell tartani és így csatlakoztatni a számítógéphez, ekkor megjelenik mint egy külső tároló. Ebbe a tárolóba fel kell másolni a generált .uf2 fájlt, amint ez megtörtént lecsatlakozik és futtatni kezdi a programot.

3.2. A rendszer Blokk váza

Alább [3.1] látható a rendszer blokk Diagramja, a fő vezérlő jelekkel. A rendszer 2 SPI perifériával kommunikál, ezek a kijelző és a DAC, az analóg kapcsoló vezérlő jelei egyszerű digitális jelek, mint ahogyan a LED vezérlő jelei. A teszter socket mindhárom lába egy-egy ADC csatornához van csatlakoztatva, ezen méri a mikrovezérlő a tesztelés során a feszültség szinteket. A kapcsoló a RUN bemenetre van kapcsolva, ez engedélyezi a mikrovezérlő futását amíg feszültség érték található rajta vagy nincs bekötve. Amennyiben ez földre kerül akkor a mikrovezérlő leáll és resetelődik.

A rendszer működéséhez szükséges egy 5V-os feszültség forrás, ez lehet egy általános USB tápforrás, vagy lehetséges direkt 5V csatlakoztatása is. Az áramerősség alacsony, így nem közelíti meg az 500mA-es áramerősség határt amit egy átlagos USB képes leadni. Külső akkumulátorról is táplálható. Amennyiben egy számítógéphez, vagy egy olyan eszközhöz van csatolva ami képes a serial portot olvasni akkor a mérési eredményeket automatikusan elküldi azon keresztül a másik eszköz felé.

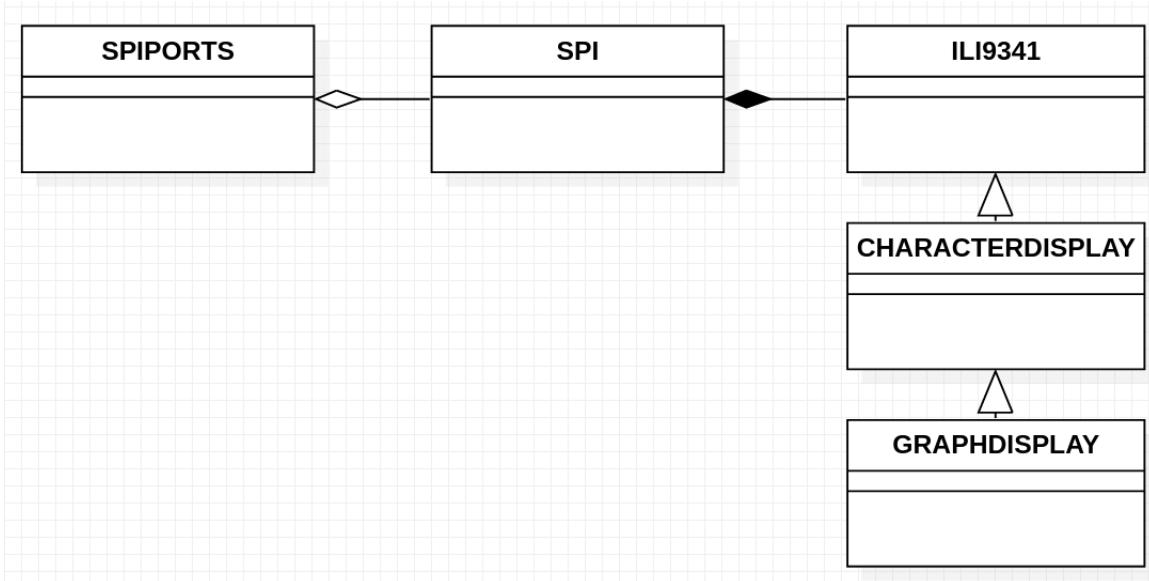


3.1. ábra. A rendszer blokk váza

3.3. A rendszer osztály diagrammja

3.3.1. Kijelző vezérlő

Az alábbi ábrán[3.2] a kijelző vezérlésért felelős osztályok láthatóak. Ez a rendszer többi részétől elszigetelt rész, amely csupán megkapja az eredményeket a mérések után és megjeleníti azt.

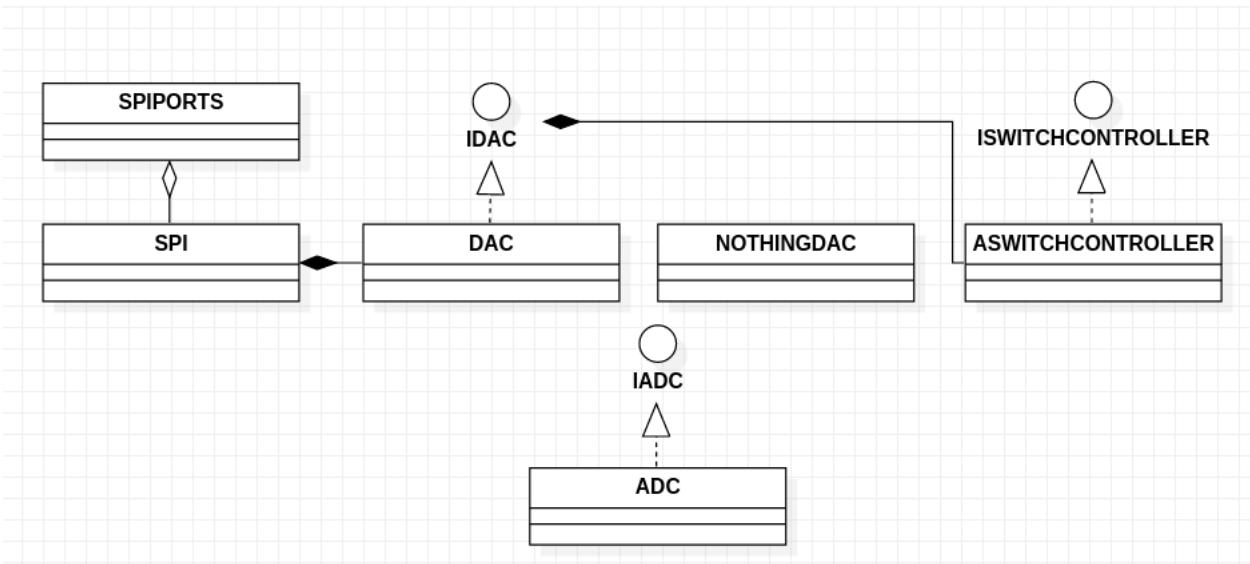


3.2. ábra. A kijelző osztály diagramja

Az ILI9341 osztály az alapszintű vezérlésért felelős, itt csak az adat küldési funkcionalitás és a képernyő inicializálása van implementálva. A CHARACTERDISPLAY osztály kibővíti ezt és lehetővé teszi egyszerű szöveg megjelenítését a kijelzőn. A GRAPHDISPLAY kibővítve ezt képes megjeleníteni grafikont a kijelzőre beépített skálázással, hogy lehetőleg az egész kijelzőt kihasználja.

3.3.2. Mérő áramkör osztály diagramma

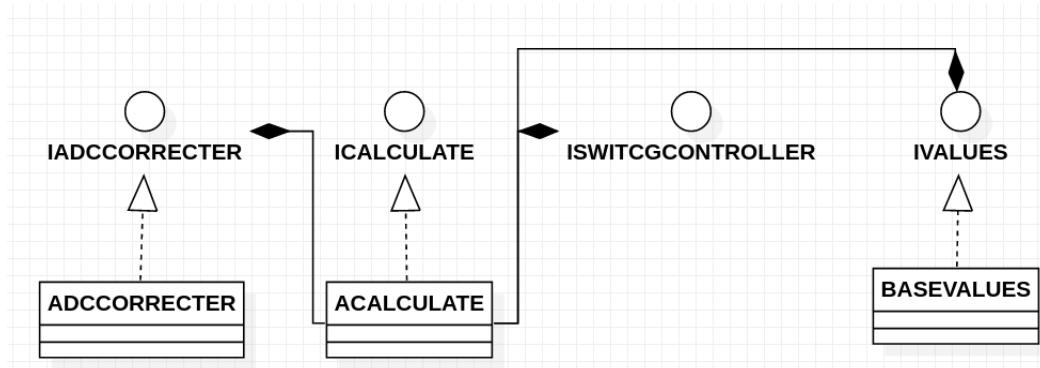
Alábbiakban [3.3] a rendszer az adatok méréséért felelős osztályai láthatóak, ezek az osztályok alkotják a mérő eszközök vezérlését, mint a DAC és az analóg kapcsolók és az adatok mérését. A rendszerben az ADC globális osztály és abból csak egy van.



3.3. ábra. A vezérlő osztályok diagramja

3.3.3. Számításokért felelő osztályok

A következő osztályok[3.4] felelnek a részeredmények kiszámításáért. A számításokat az ACALCULATE osztály végzi, az ADCCORRECTER osztály feladata az ADC konstans hibájának a kiküszöbölésére. Az ISWITCHCONTROLLER az előző [3.3] ábrán látható vezérlő rendszerrel van kapcsolatban. A BASEVALUES osztály a mérés során történt ideiglenes adatok tárolására szolgál.



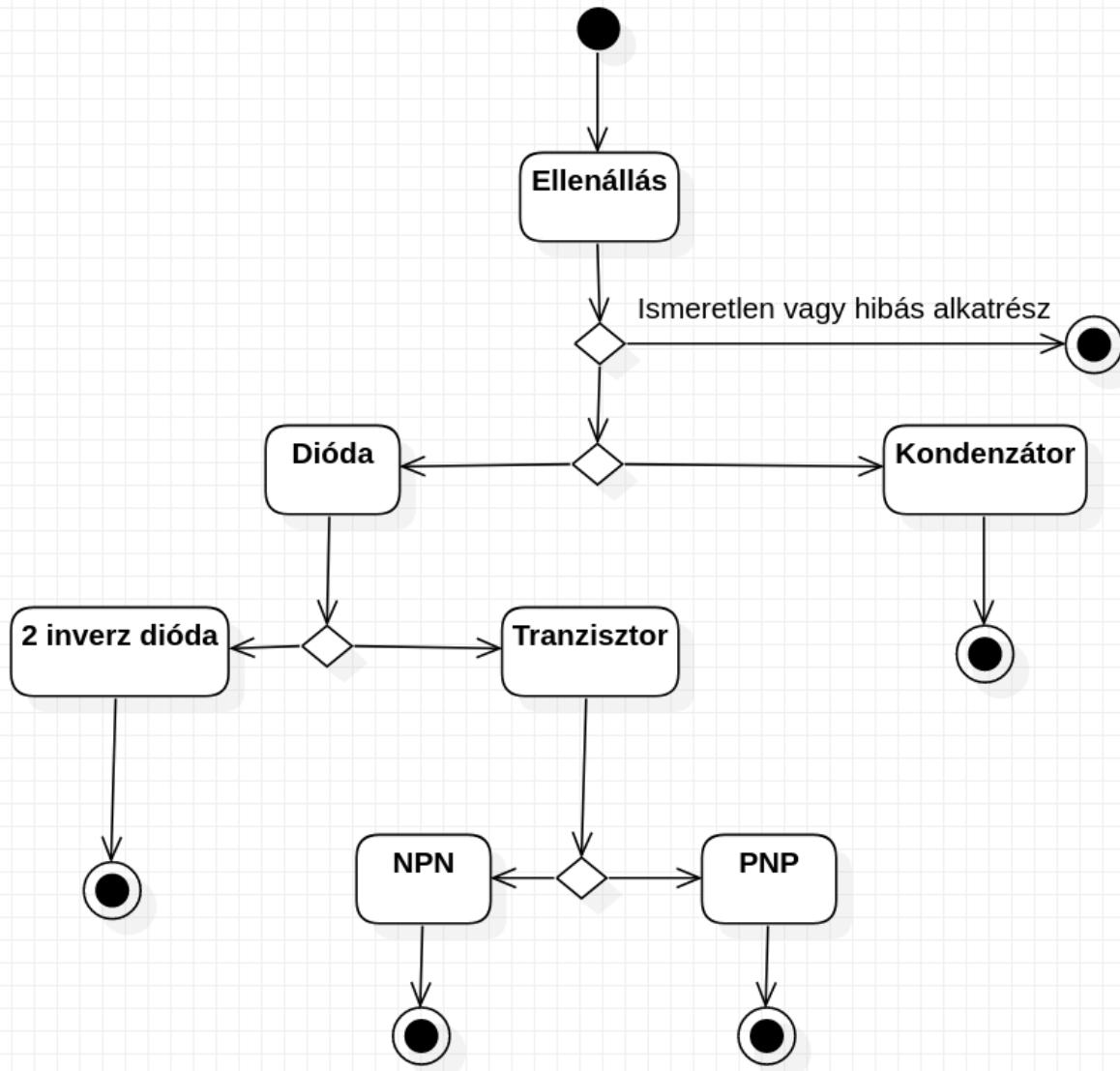
3.4. ábra. A számításokat elvégző osztályok diagramja

3.4. A mérés folyamat ábrája

A mérés lépései a következőképpen történik[3.5]. Első lépésben ellenállásra tesztel, ez ha nem talál semmit, vagyis egyik teszter láb sincs csatlakoztatva, vagy nem reagál akkor a tesztelt komponens hibás, vagy nincs csatolva. Amennyiben valamilyen eszköz érzékelve van abban az esetben megpróbálja megmérni az ellenállás értékét, miközben figyelve arra, hogy ellenőrizzen lehetséges diódára is. Ezt úgy oldja meg, hogy a dióda ellenállástól eltérően csak egy irányban vezet és a feszültség esés konstans az áramerősségtől független.

Amennyiben dióda van detektálva abban az esetben a dióda útvonalon folyatódik a tesztelés, különben megróbálja megmérni az alkatrész kapacitását.

A dióda esetben ellenőrzi, hogy az alkatrész az 2 inverz dióda, és megméri a nyitó feszültségét. Amennyiben nem 2 inverz dióda, akkor abban az esetben teszteli tranzisztorra is, ebben az lépésben képes az NPN és PNP tranzisztorokat is detektálni és meghatározza a tranzisztor lágkiosztását.

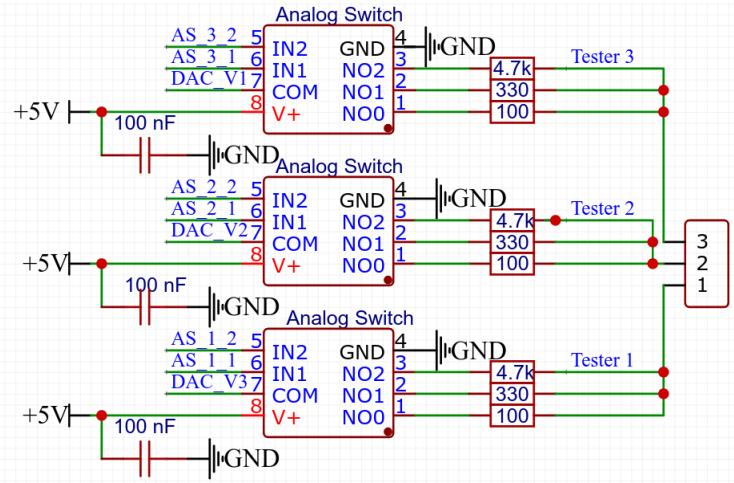


3.5. ábra. A mérés fázisai

3.5. Mérő áramkör

A rendszer hasonlóan épül fel, mint a példaként használt rendszer [6], viszont néhány módosítással. Viszont az elméleti alapja hasonló. A komponens lábára egy ellenálláson keresztül feszültséget kapcsolva és a feszültség mérésével az ellenállás után meg lehet állapítani az áramerősséget és a feszültség esést a komponensen. Ezekből az értékekből számítások segítségével ki lehet számolni, hogy mi az

ismeretlen komponens (ennek a leírása és lépései a későbbiekben lesznek részletezve) és értékét. A jelenlegi rendszer mérő áramkör része a következőkben látható. [3.6]



3.6. ábra. Saját teszter bekötési rajza

Ebben az esetben szükséges analóg kapcsolók használata, mivel az eredeti teszter csak digitális jeleket használ amit direkt a GPIO-ról voltak kivezetve, így az ellenállások közti váltásokért belsőleg a mikrovezérlő felel. Viszont ebben az esetben a jelek analóg jelek amit egy külső DAC generál, így a mikrovezérlő nem képes belsőleg kapcsolni ezeket ezért egy 3 kimenetes analóg kapcsoló van alkalmazva erre a célra.

Mivel csak egy kapcsolón csak egy kimenet aktív egy időben, így az ellenállások után a vezetékez összekapcsolhatóak, mivel azok nem fogják befolyásolni a rendszer működését, erre a részre van kapcsolva az ADC egyik csatornája is, mivel itt a feszültség érték azonos a komponens lábán található feszültséggel, így a komponenst nem kell módosítani, hogy a feszültség látható legyen a lábán.

Az analóg jel 0V-3.3V közt lehetséges és a DAC maximálisan 50mA-t képes leadni, viszont mivel a kondenzátorokat ki kell sütni csatlakoztatás előtt és külső tápfeszültség nem kapcsolható így a maximális áramerősség 33mA-nél nem lehet nagyobb semmilyen esetben.

A rendszer átlagolva nézi a feszültséget a komponens lábán, mellyel nagyobb pontosság érhető el, mivel a zajok kevésbé befolyásolják a jelet. Viszont képes időben is mérni a feszültséget, hogy hogyan változik a feszültség ahogy telik az idő. Az ADC mintavételezési sebessége 500ksps, viszont ez lelassítható egy belső késleltetővel. Ami segítségével a lassan változó jelek is megfigyelhetőek,

mint például egy nagy kondenzátor töltődése.

3.6. A mérés menete a felhasználó által

Az PCB-n található felhasználó által használható eszközök egy kapcsoló és a teszter socket ahová a komponenst kell helyezni. A kapcsoló egy kétállású kapcsoló mely a mikrovezérlőt leállítja, vagy elindítja ami által a mérés automatikusan elindul.

A rendszer tartalmaz 2 LED-et ami látható a következő fényképen is az áramkörről is a kijelző jobb felső sarka fölött [4.5]. Amennyiben egyik LED sem világít, és a kijelző sem egy fehér háttérrel mutat abban az esetben a mikrovezérlő nem kap áramot, ilyenkor ellenőrizni kell az USB kábelt.

Amennyiben a kijelző egy fehér képet mutat, viszont egyik LED sem világít akkor a vezérlő reset állapotban van, ezt a vezérlő alatt levő kapcsoló ON pozícióba való állításával lehet orvosolni.

A mérés kezdetekor a piros LED felkapcsol, majd mérés befejeztekor a Zöld LED is felkapcsol, ebben az esetben a mérés sikeres volt és az eredmény meg kell jelenjen a kijelzőn és az USB-n keresztül elküldve a számítógéphez.

A teszter sockethez nem lehet tápforrást vagy elemet csatlakoztatni, ide tartoznak a nagy méretű kondenzátorok is, a kis méretűeket képes kisütni, de ajánlott csatlakoztatás előtt kisütni ezeket is.

4. fejezet

Részletes tervezés

4.1. Szoftver vezérlő rész

4.1.1. A beépített ADC használata

A mikorvezérlőbe egy 3 csatornás ADC van beépítve, viszont egyszerre csak 1 csatornát lehet olvasni, olvasás előtt át kell váltani arra a csatornára, amelyről az adatot olvasni akarjuk. Az ADC hardver szinten egy 48Mhz-es órajelet kap és egy mérés minimum 96 ciklusba telik, így 500k mérést végez másodpercenként, ez viszont növelhető dinamikusan szoftveresen, így csökkenthető a mérési gyorsaság.

Az ADC képes DMA-n (direct memory access) [8] keresztül kommunikálni a memóriával, így inicializálás után automatikusan elvégzi a méréseket az adott csatornán. A csatorna inicializálása a következőképpen alakul. A méréseket egy előre lefoglalt tömbbe teszi ami jelen esetben a **capture_buf** tömb, aminek a mérete **CAPTURE_DEPTH**. A mérés után a tömbben időrendi sorrendben kiolvashatók a mérések.

```
//ezeket csak egyszer a konstruktorban kell meghivni
dma_chan = dma_claim_unused_channel(true);
cfg = dma_channel_get_default_config(dma_chan);

// minden indulás előtt
adc_fifo_setup(
    true, // Write each completed conversion to the sample FIFO
    true, // Enable DMA data request (DREQ)
```

```

    1,      // DREQ (and IRQ) asserted when at least 1 sample present
    true,   // Set sample error bit on error
    false  // Keep full 12 bits of each sample
);
//Set the size of each DMA bus transfer
channel_config_set_transfer_data_size(&cfg, DMA_SIZE_16);
channel_config_set_read_increment(&cfg, false);
channel_config_set_write_increment(&cfg, true);
channel_config_set_dreq(&cfg, DREQ_ADC);
dma_channel_configure(dma_chan, &cfg,
                      capture_buf,           // dst
                      &adc_hw->fifo,        // src
                      CAPTURE_DEPTH,         // transfer count
                      true                   // start immediately
);

// miutan elo van keszitve
adc_run(true); //elinditja a merest
dma_channel_wait_for_finish_blocking(dma_chan); //var mig befelyezi a merest
adc_run(false); //leallitja a merest

```

Az ADC konstans hibával rendelkezik, vagyis 0V feszültséget nem 0-nak érzékel és 3.3V-ot nem 4096-nek (az ADC 12 bites felbontású). Ezért erre a célra egy lineáris hibajavító függvény van alkalmazva. Ennek működési lényege, hogy megméri 0V-on milyen értéket mér az ADC és 3.3V-on. Ezeket az értékeket elmenti és minden jövőbeli mérést a következőképpen korrigál.

```

for (int i = 0; i < samplesSize; i++)
{
    samples[i] = (samples[i] * VCCOffset) - gndOffset;
}

```

4.1.2. Digitál analóg Konverter

A DAC SPI-n keresztül kommunikál, ezért szüksége van egy SPI osztályra amely inicializálja az SPI portokat. A használt portok szintén a **Global.h** fájlból találhatóak meg. A DAC szintén használ az SPI protokollen kívüli jeleket, viszont ezek a reseten kívül opcionálisak és elégsges lenne közvetlen a földre kötni. Ezekkel a jelekkel lehetséges lenne jelet küldeni, hogy mikor töltse be az adatot a pufferből, viszont ez szoftveresen is megoldható így azt a megoldás van alkalmazva.

Mivel egy külső feszültség referencia van alkalmazva, így a belsőt ki kell kapcsolni a **0x012000** parancs küldésével az SPI-n keresztül. A küldés során 24 bitet vár a DAC amiből az első 8 bit parancsként van értelmezve, míg a hátsó 16bit adatként. mindenik lehetséges parancs fel van sorolva a

IDAC.h-ban, amit, így a parancs nevét és a kívánt feszültséggel kell a függvényt meghívni.

4.1.3. PID szabályozó konstans áram előállítására

A karakterisztika diagram elkészítéséhez a tranzisztor bázisán egy konstans áram folyik át, míg a kollektoron 0-tól 3.3V-ig növekedik a feszültség.

Mivel a rendszer nem tartalmaz egy konstans áram forrást, csak feszültséget, így szoftveres segítséggel a DAC van erre a célra felhasználva. A szabályozásra egy PID szabályozó van használva, melynek csak a proporcionált része van használva, mivel a kimenet nem függ az múltbeli értékektől, így a szabályozás egyszerűbb ezáltal. A választott konstans áram amikor a tranzisztor kollektor-emitter feszültség esése 1.5V, ilyenkor a tranzisztor elkezd kinyitni, viszont nincs még kapcsoló üzemmódban.

A a diagram 200 mérési pontot tartalmaz és még ebben az esetben is a diagram kirajzolása közel 2-3 másodpercet vesz igénybe. Ez idő alatt az azonosítás eredményei láthatóak a kijelzőn, így a felhasználó láthatja a rész eredményeket miközben a mérés még folyamatban van. A rész eredmények tartalmazzák az eszköz láb kiosztását, a komponenst nevét és az erősítését. A szabályozás algoritmusa a következőképpen alakul.

```
// a jelenlegi bazis aram
currentBasemA = getShuntcurrent(icalculate, convertToVolt(baseVoltage), basePin);
// hiba a jelenlegi es az elvart kozt
error = ConstCurrentVal - currentBasemA;
// hiba korrigalasa
pidCorr = pid->pid_process(error);
// pid kimenetek skalazasa [-1,1] koze
pidCorr = (pidCorr / maxPID);
// korrigalt feszultseg
reqVolt = convertToVolt(baseVoltage) + 3.3 * pidCorr;
// amennyiben a hiba eleg alacsony a szabalyozas kilep
if (std::abs(error) < 0.01)
    return;
// feszultseg abszolut limiteinek meghatarozasa
if (reqVolt > 3.3)
    reqVolt = 3.3;
if (reqVolt < 0)
    reqVolt = 0;
// feszultseg kiirasa a DAC-ra
baseVoltage = (int)((reqVolt / 3.3) * UINT16_MAX);
setVoltageOnChannel(baseVoltage, baseCommand);
```

4.1.4. Beépített SPI használata

A mikrovezérlőnek 2 különálló SPI chatornája van és minden csatornának 2 különböző helyre van kivezetése a GPIO-ra [2.2]. Itt rá kell csatlakoztatni az eszköz vezetékeit, úgy hogy egy eszköz minden SPI vezetéke ugyan azt a csatornát használja.

Amennyiben csatlakoztatva van akkor programon belül meg kell határozni, hogy melyik GPIO van használva melyik célra, itt nem kötelező minden a 4 (MOSI,MISO,CLK,CS) jeleket felsorolni, vagy akár csatlakoztatni fizikailag a MISO esetében. Az ajánlott a MOSI és a CLK jelek, hogy majd lehessen változtatni az SPI módokat.

Beépítetten 8 és 16 bites adat tömböt vár szoftver oldalon, viszont csak az első 8 bitet küldi el, ha a programozó nem állítsa át. Nagyobb adatot is át lehet küldeni (pl. 24bit amit a DAC használ), viszont azt a programozó kell megoldja, mint egy 16 bites és egy 8 bites csomag. Ezért nem használtam a CS jelét, mint SPI jel, hanem digitális jel, mert így teljes kontrollom volt felette és nem kellett féljek, hogy ilyenkor a CS belezavar a küldésbe.

4.1.5. Kijelző vezérlése

A kijelző vezérlése a [3.2] ábrán látható osztály diagramot használja, az SPI osztálynak meg kell adni, hogy hová vannak csatlakoztatva a vezetékek, ezek az adatok megtalálhatók a **Global.h** fájlban, ezen kívül a kijelző használ még egyedi vezérlő jeleket is, amelyek globálisan definiálva vannak, így ezeket nem kell megadni.

A kijelzőnek van egy DC jele, ami a parancs és adat mód váltásáért felelős. Amennyiben ez a jel magas akkor a beérkező adat parancsként van értelmezve, amíg ez alacsony akkor adatként.

Nincs a teljes képernyő adata elmentve a memóriában egy időben, mivel a kijelzőnek van saját memóriája, így csak módosítani kell azt. A memóriában egy időben csak egy 8 pixel magas sor van eltárolva, mivel egy karakter is ilyen magas. Amint megvan egy sor kiszámítása akkor azt elküldi és kezdi a következő sort. Mivel a kijelző nagy frekvenciás órajellel is képes működni (68Mhz), így a küldési idő is alacsony.

Az ILI9341 osztály csak az inicializálásáért felel, a parancs és adat módokban való küldéséért és a képernyő teljes újratöltésére egy színnel, vagy a jelenlegi sortól kezdve a kijelző végéig.

A CHARACTERDISPLAY osztály képes egyszerű ASCII alapú üzenetek kijelzésére. Ezt egy maszk tömbbel éri el, minden karakternek van egy 8x8as maszkja, amely bitenként tárolja el, hogy hol kell változtatni a színt. Ahol a maszk 1-es értékű, ott a pixelt a karakter színűre kell festeni, ahol 0 ott a háttérszínűre. Ez minden betűn egyenként végig halad és betesz a tároló tömb megfelelő indexére a szín értéket, a tároló sor küldés kezdetekor fel van töltve a háttérszín értékével, ez törl az előző sor értékeit és így csak ott kell módosítani ahol szükséges. Küldés során printLine(string) függvény kap egy string értéket. Itt figyelemmel kell lenni arra, hogy automatikusan nem kezd új sort ha hosszú a szöveg. Ezen karakterenként végig haladva átalakítja a karaktereket maszkokká és beírja a tárolóba.

```
void CHARACTERDISPLAY::insertChar(uint8_t position, const uint8_t *charSet)
{
    for (int bit = 0; bit < 8; bit++)
    {
        uint8_t mask = 128 >> bit; // from last in the mask to the first
        for (uint16_t i = 0; i < lineHeight; i++)
        {
            if (charSet[i] & mask)
            {
                // id is the position of the pixel
                int id = i * lineWidth + position * 8 + bit;
                row[id] = fg_Color; // set pixel to fg_Color
            }
        }
    }
}
```

A GRAPHDISPLAY képes használni a CHARACTERDISPLAY függvényeit és kibővíti azzal, hogy lehetővé teszi XY grafikonok kirajzolását. Itt csak egy vektort kell megadni, az szerint lesz skálázva, hogy a kijelzőt a legnagyobb mértékbén kihasználja. A kijelző legfelső sorában lesz a maximális érték és az szerint lesz skálázva a többi érték. A kapott értékek számától függően az OX tengelyen az szerint lesznek egyenletesen felosztva az értékek.

A függvény hívásakor meg kell adni, hogy az értékek milyen mértékegységek, ez 3 karakter lehet maximum (pl. mA).

4.1.6. Analóg kapcsoló

Ennek az osztálynak a feladata az analóg kapcsolók vezérlése és ez az osztály vezérli a DAC-ot is. Ez képes egyszerre vezérelni minden hármat kapcsolót egyszerre és mivel a komponens azonosítására nem szükséges analóg jeleket használni, így egy beállítás táblázatot használ, amellyel megadható, hogy melyik ellenállást kapcsolja és, hogy milyen feszültséget adjon le a DAC a következő táblázat szerint [4.1].

Mód	Használt ellenállás	Feszültség
0	Nincs	0V
1	Kicsi(100 Ohm)	0V
2	Kicsi(100 Ohm)	3.3V
3	Közepes(330 Ohm)	0V
4	Közepes(330 Ohm)	3.3V
5	Nagy(4700 Ohm)	0V
6	Nagy(4700 Ohm)	3.3V

4.1. ábra. Kapcsolási táblázat

Így a mérés során csak egy 0-6 közti értéket kell küldeni ahhoz, hogy a megfelelő ellenállást és feszültség legyen minden kapcsoló kimenetén. Lehetőség van arra is, hogy csak a feszültség legyen beállítva és a kapcsoló nyitott állapotban legyen, ez abban az esetben fontos ahol időben való változást kell figyelni, mint például a tranzisztor töltése. Ebben az esetben előre beállítható a DAC kimenete és mivel az ADC osztály a második processzor magon fut így a szemafor jelzésére az ADC elkezd mérni, viszont ha ekkor kerül csak elküldésre az adat a DAC-nak akkor nagy késések lehetnek és az ADC hibás adatokat fog mérni. Így ha csak a kapcsolót kell átkapcsolni akkor a késés minimális és az ADC nem fog hibás adatokat olvasni.

Kapcsolók egyszerre való írása maszkolással van elérve. Mivel az analóg kapcsolók egymás mellett helyezkednek el, így azt a részt ki lehet maszkolni és az érték maszkba meg azokra a pozíciókra kerül amit be akarunk írni. Ezt a beépített gpio_put_masked(uint32_t mask, uint32_t value) függvényteljesítménye el. A Sw_translation_Map a [4.1] táblázatban szereplő értékeket tartalmazza.

```

void ASWITCHCONTROLLER::setSwitchSetting(const uint8_t sw1, const uint8_t sw2, const uint8_t
                                         sw3)
{
    // set switch
    gpio_put_masked(this->mask, 0 | (Sw_translator_Map[sw1].setting << 16) | (
        Sw_translator_Map[sw2].setting << 18) | (Sw_translator_Map[sw3].setting << 20));
}

```

4.2. Szoftver logikai rész

Az azonosítás a [3.5] ábrán látható módon történik egy állapot gép osztály struktúrát alkalmazva. A kezdetben ismeretlen komponensként van az alkatrész azonosítva, majd ahogy egy fázison áthalad úgy frissítve lesz. Egy ilyen példa a tranzisztor tesztelése. Első lépésben elbukik az ellenállás teszten így nem lesz frissítve, majd a dióda teszten megtalálja vagy a Kollektor-Bázis vagy a Bázis-Emitter diódát, mivel egyszerre csak 1-et keres a tesztelés során, elmenti ezeknek az paramétereit, majd a tranzisztor tesztelés során fölülírja ezeket az értékeket és a tranzisztor értékeivel tölti fel.

Amennyiben egy következő fázis nem sikeres akkor abban az esetben a régi értékek megmaradnak és az lesz az azonosítás eredménye.

4.2.1. Ellenállás teszt

Az ellenállás tesztelés során ellenőrzi, hogy az eszköz teszteli, hogy a alkatrész az egy dióda vagy ellenállás és amellyiben ellenállás akkor elmenti az ellenállását. Amennyiben egyiket sem találja akkor abban az esetben az alkatrész nem detektálható ezzel az eszközzel.

Mivel a diódáknak az a tulajdonságuk, hogy csak egyik irányban vezetnek és áramerősségtől kevésbé függő a feszültség esésők, így fel lehet ezt használni a detekciójukra.

Első lépésben ellenőrzi, hogy az alkatrész vezet-e minden irányban, minimális eltéréssel akkor ezzel az egyszerű dióda ki van zárva. A tesztelés során ugyan azon irányból, csak különböző ellenállásokkal is letesztelődik, ennek lényege az, hogy ha esetlegesen az alkatrész egy ellenállás akkor az alkatrészen levő feszültség esés lehet olyan alacsony, hogy az nem pontosan mérhető. Egy ilyen eset amikor a kapcsoló ellenállásai nagy értékűek, de a tesztelt ellenállás kis értékű, így a mért feszültség esés néhány mV ami nem mérhető pontosan, így a mérés nem használható.

Viszont az a lehetőség is fenn áll, hogy a tesztelt eszköz egy inverz dióda, így ez minden két irányban azonosan vezet, ezt a különböző kapcsoló ellenállásokkal lehet detektálni, mivel a feszültség esés hasonló így ezt észlelve bizonyos, hogy az alkatrész egy inverz dióda.

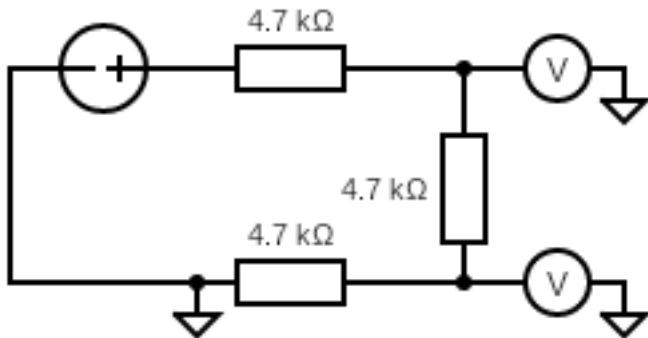
```
bool STATE::twoInverseDiode()
{
    if (usedModes.size() < 4)
    {
        return false;
    }
    bool fw = false, bw = false;
    //check voltage drop with different resistors in forward mode
    double threshold1 = icalculate->diodeThreshold(usedModes.at(0));
    double threshold2 = icalculate->diodeThreshold(usedModes.at(2));
    if (std::abs(threshold1 - threshold2) < 0.5)
    {
        fw = true;
    }
    //check voltage drop with different resistors in reverse mode
    threshold1 = icalculate->diodeThreshold(usedModes.at(1));
    threshold2 = icalculate->diodeThreshold(usedModes.at(3));
    if (std::abs(threshold1 - threshold2) < 0.5)
    {
        bw = true;
    }

    return fw && bw;
}
```

Amennyiben bizonyos, hogy az alkatrész egy ellenállás akkor abban az esetben az kapcsoló ellenálláson eső feszültségből kiszámítható az áram az áramkörben és mivel a feszültség esés ismert az alkatrészen, így ebből kiszámítható annak ellenállása is.

Az áramerősséget azon az ellenálláson keresztül méri, amely felől az áram folyik az áramkörbe (ebben az esetben csak 1 feszültség forrás aktív a többi földként működik).

A tesztelés során a következő áramkör alakul ki[4.2], itt a 2 vízszintes ellenállás a kapcsoló ellenállás ez változtatható és a függőleges az ismeretlen ellenállás. A 2 feszültség mérő az ADC csatornáját szimbolizálja.



4.2. ábra. Ellenállás mérés áramköre

4.2.2. Kondenzátor

Mivel a kondenzátorok ellenállás karakterisztikát mutatnak abban az esetben amikor a 2 pólusán levő feszültséget mérjük és nem mutat dióda karakterisztikát ezért az ellenállás teszten átmegey.

A mérés a töltési időt méri egy meghatározott ellenálláson keresztül, ebből az időből és ellenállásból határozza meg a Kondenzátor méretét.

Mivel az ADC egy állítható frekvencián mér és egy mérés során azonos ütemben több mérést végez el (ebben az esetben 255), amelyet ebben az esetben nem átlagol, mint a többi esetben. Így az idő meghatározható a jelenlegi ADC frekvenciából és hogy hány mérés volt szükséges, hogy a kondenzátor 63%-ban felteljen.

Amennyiben sikerül egy olyan módot találni (mérési frekvencia és ellenállás) ahol a mérési puffer vége előtt feltelik 63%-ra akkor az alapján kiszámolja a kondenzátor méretét. Viszont 10nF alatt nem képes pontosan meghatározni, mivel a tervezés fázis alatt nem volt elég nagy ellenállás választva ezért a töltés túl gyors.

Minden sikertelen tesztelés után és a legelső mérés előtt kondenzátort kisüti, hogy a következő mérést ne befolyásolja. Ha féligr fel lenne töltve a kondenzátor akkor a következő mérés alatt sokkal hamarabb elérné a küszöb feszültséget a kellett időnél így hibás értéket számolna ki.

4.2.3. Dióda teszt

Amennyiben az ellenállás teszt során erre az útvonalra kerül abban az esetben kiszámolja a nyitó feszültség értékét. Mivel előző lépésben mért értékek el vannak mentve, így ebben az esetben fel lehet használni azokat és nem kell ugyan azt a mérést elvégezni.

Ez a lépés meghatározza a dióda feszültség esését az által, hogy a dióda 2 végén levő feszültség értékeit kivonva egymásból. Ezt mindenkor irányban megméri és amennyiben a dióda nyitó feszültsége 3V alatt van akkor abban az esetben képes megmérni azt.

Attól függően, hogy melyik irányból folyik az áram meghatározza a dióda anód/katód pólusait is, amennyiben az alkatrész egy 2 inverz dióda akkor abban az esetben a mindenkor pólusra Anód-Katód azonosítást ad.

Ez a lépés után következik a tranzisztor tesztelés, mivel a tranzisztorok tartalmaznak diódát így erről a fázisról képes eljutni.

4.2.4. Tranzisztor teszt

Ebben a fázisban tesztelésre kerül, hogy a komponens NPN vagy PNP tranzisztor. A tesztelés során meg lesz határozva a tranzisztor erősítése és hogy melyik a tranzisztor láb kiosztását a Kollektor-Emitter különbséget is figyelembe véve.

PNP tranzisztor esetében a bázist földre kell kötni, hogy a tranzisztor kinyisson. Ebben az esetben a tranzisztor Kollektor-Emitter és Emitter-Kollektor irányban is vezet. A mérés megismétlődik NPN tranzisztor módra is, ebben az esetben a Bázisra feszültséget kell kapcsolni, hogy kinyisson és ez is mindenkor irányban vezet.

Amennyiben mindenkor teszt sikeres (NPN és PNP) akkor a teszt sikertelen, mivel egyszerre nem lehet mindenkor. Amennyiben csak az egyik teszt sikeres akkor abban az esetben megméri a tranzisztor erősítését Kollektor-Emitter és Emitter-Kollektor irányban. A teszter nem tudja ezeket, csak az egyszerűség kedvéért van ilyen módon leírva. Mindenkor esetben kijön egy-egy erősítés érték, viszont amikor az áram a Kollektor-Emitter úton halad akkor abban az esetben az erősítés sokkal nagyobb, mint fordított irányban így meghatározható a Kollektor és Emitter láb.

A tranzisztor erősítése az ellenállás mérés alatt bemutatott áramerősségi mérésen alapul. Az áram-

erősséget megméri a Bázison és a Kollektoron keresztül és ennek **Ic/IB** aránya adja meg az erősítést. Ic ebben az esetben mindig az a láb amely felől az áram folyik.

A karakterisztika diagram elkészítéséhez első lépésben a tranzisztor azonosítása szükséges, mivel itt szükséges a tranzisztor lábkiosztásának az ismerete. A PID vezérlő konstans áramot enged át a tranzisztor bázisán bármilyen Kollektor-Emitter feszültség mellett.

Az NPN tranzisztoroknál a bázis feszültség magasabb kell legyen, mint a tranzisztor Emitter feszültsége. Ez lehetséges a mérés teljes tartományban, mivel az Emitteren a feszültség minden alacsonyabb, mint a Bázison, így csak a Bázis feszültségét kell szabályozni.

A PNP tranzisztor esetében a bázis feszültség alacsonyabb kell legyen, mint az emitter feszültség. Ezen esetben a Bázis feszültség lehetséges lenne, hogy negatív értékeket vegyen fel, amit a DAC nem képes szolgáltatni. Viszont virtuális negatív feszültség elérhető, így a mérés elvégezhető a következő módon. Az Emittert egy konstans 3.3V feszültségen tartva a Kollektort növelte a Kollektor-Emitter feszültség csökken, miközben relatív negatív feszültség érhető el a bázison. Ennek segítségével a teljes mérési tartományon mérhető, anélkül, hogy a bázisra a DAC-hoz képest negatív feszültségre lenne szükség.

4.3. Hardver rész

Az áramkör tervezetet az EasyEDA-ban terveztem, ez egy ingyenesen használható szerkesztő program, akár webes felületen is használható és nagy mennyiségű alkatrész található meg az adatbázisában amelyek a tervezésre használhatóak.

Az áramkör egy kétoldalas lapon található és csak egy oldalon találhatóak a komponensek. A másik oldalon legfőképpen a huzalozás található. A rendszer használ kis méretű SMD alkatrészeket és THC alkatrészeket is.

A huzalozás során nagyobb figyelmet fektettem a nagy frekvenciás SPI jelek és a mérőáramkör szétválasztására, a zajok csökkentése érdekében.

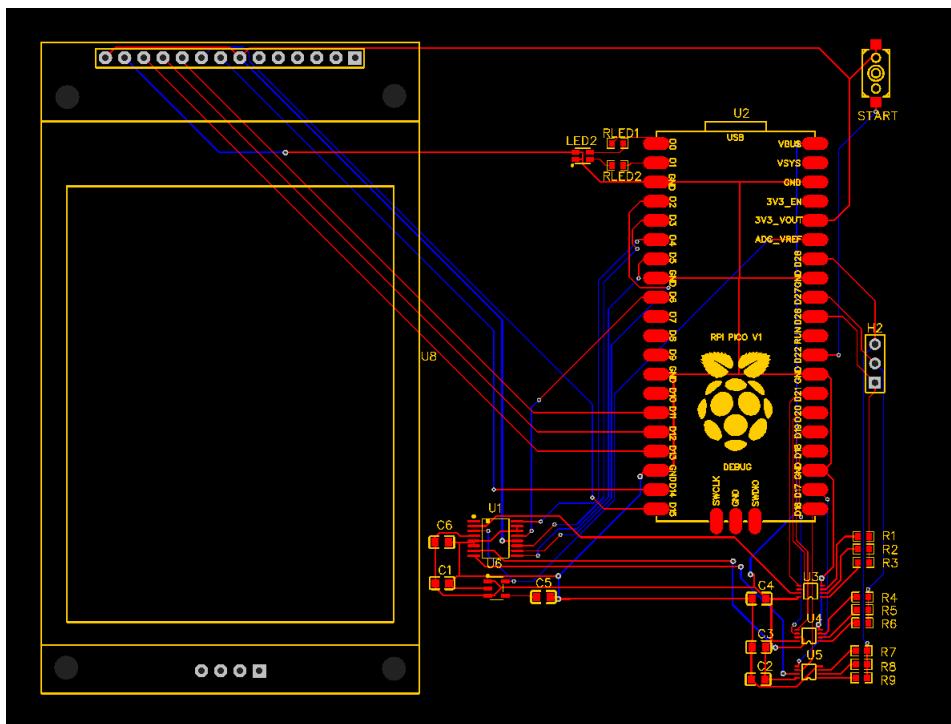
A jel vezető huzalok vékonyabbak, mint az áramot vezető huzalok, viszont ez csak dizájn szempontjából van jelentősége, mivel az áramerősség alacsony így vékonyabb huzalok is megfelelnek a feladatra. Egyes esetekben amikor a kis méretű SMD alkatrészekhez kell csatlakoztatni a vezetéke-

ket akkor közvetlen a csatlakoztatás előtt a vezeték vastagság lecsökken, hogy lehetséges legyen a forrasztás anélkül, hogy a mellette levő lábbal rövidzárlatot okozzon.

A chipek mellett találhatóak kondenzátorok is, amelyek a tápfeszültség stabilitására szolgálnak.

4.3.1. Problémák az áramkör tervezésekor

Mivel számomra az áramkör tervezés téma nem volt elérhető, így ez volt az első áramkör amit terveztem[4.3]. Így többször át kellett alakítsam, hogy kivitelezhető legyen.



4.3. ábra. NYÁK első verziója

Legelső alkalommal a rendszer nem volt kivitelezhető, mivel túl vékony vezetékeket használtam, ami nem volt legyártható a számomra elérhető helyeken. A komponenseket nehezen lehetett volna beilleszteni (Through Hole komponensek esetén, mint a kijelző), mivel a vezetékek a lap minden oldalán voltak vezetve, így forrasztás során nehéz lett volna azokat a lábakat forrasztani, amelyek a képernyő oldalán voltak. Ezek át kellett vezessem olyan módon, hogy csak a lap másik oldalán legyen a vezeték csatlakoztatva a komponenshez.

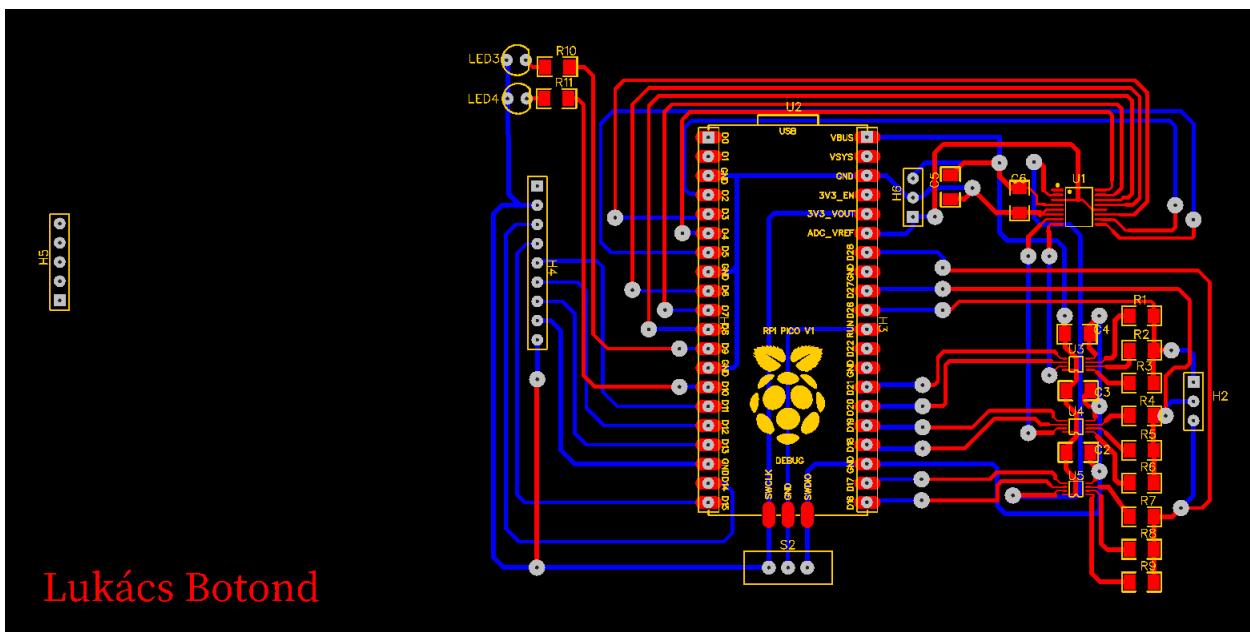
Beszerzés során nem rendeltem meg minden alkatrészt, csak a fontosakat, így néhány egyszerű alkatrészt helyettesítettem más alaktrészekkel, ez csupán egy feszültség referenciát 2 LED-et és egy kapcsolót érintett, így ezeket inkább helyileg helyettesítettem, minthogy ismét rendeljem meg azokat.

A kijelző mérete a szerkesztőben és a valóságban nem egyezett meg, viszont ez még kiderült az áramkör kinyomtatása előtt, így nem vesztődött el sok idő. Az egész kijelző nagyobb volt, mint a valóságban, még a láb közei is, így könnyedén látható volt, hogy a tervrajz nem lesz kivitelezhető.

A tervrajzra nem tüntettem fel néhány jelzést, ami a felhasználást segíti, így ezt utólag felrajzoltam a lapra.

4.3.2. Áramkör elkészítése

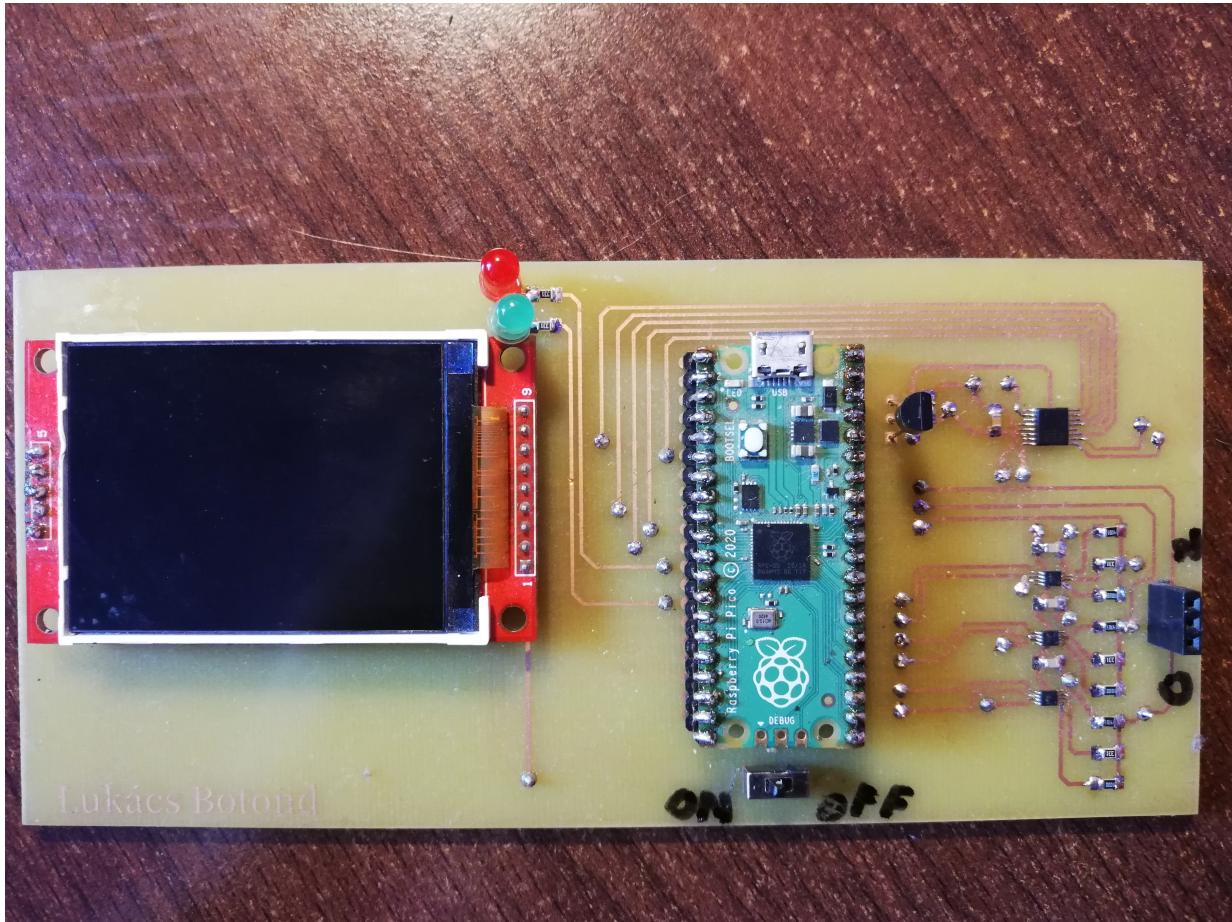
Miután a tervezés elkészült és kivitelezhetőnek lett minősítve[4.4] azután az áramkör el lett készítve az egyetemi laboratórium segítségével. Miután a lapot a furatokkal és a réz huzalozással megkaptam azután elkezdtem a komponensek felhelyezését.



4.4. ábra. NYÁK végső verziója

Áramkör forrasztásával szintén nem volt sok tapasztalam, csupán egyszerűbb áramkörökkel, így nem a lehető legszebb, viszont használat során minden elektronikailag csatlakoztatva van, így az

áramkör működőképes. A végső áramkör a következőkben néz ki. [4.5]



4.5. ábra. A kész áramkör

4.4. Szimulációk

A szimulációra az LTspice [9] alkalmazást használtam, amelyben felépítettem a mérő áramkört és ellenőriztem, hogy az elméleti mérési módszer alkalmas-e a mérés elvégzésére, és az értékek milyen tartományban vannak, mivel a rendszer nem elégé érzékeny, hogy a precíz értékeket pontosan megadja, így olyan módszer kell ahol a tolerancia nagyobb. Egy ilyen példa az áramerősség mérése amit a port ellenállást használja az áramerősség meghatározására, viszont kis ellenállás esetén a feszültség esés az ellenálláson alacsony áram esetén nem mérhető pontosan. Ezért ilyen esetben nagyobb port ellenállást kell alkalmazni, hogy mérhető legyen a feszültség esés.

A program képes az időben változó feszültségeket is mérni, így meg lehet tudni, hogy milyen idő intervallumban kell nézni és hogy a komponensek időben mennyire befolyásolják a mérést. Ez legfőképpen a kondenzátorok mérésekor volt fontos, hogy megbizonyosodjak a mérések valóságosságáról.

A szimulációk többször is segítséget jelentettek a program hibáinak felfedezésében amit anélkül nehezebb lett volna felfedezni.

5. fejezet

Üzembe helyezés és kísérleti eredmények

A teszter elkészítése után a rendszer tesztelése következett. A rendszer nem fektetett nagy hangsúlyt a pontosságra, viszont egy megközelítő értéket meg kell tudjon határozni.

5.1. Ellenállás mérés

Amennyiben az elkatrész egy ellenállás akkor meghatározza ennek az ellenállását. Mivel az ADC-n levő konstans és változó zajok vannak és ezen alapszik az áramerősség mérése, így a mérések pontos-sága nem magas[5.1], ami különösen csökken a mérés tartomány végén, mivel a mérő ellenállás amit az áramerősség mérésére használ túl alacsony így nem képes pontosan meghatározni az áramerősséget. Ezt egy nagyobb mérő ellenállással lehetne korrigálni.

Sorszám	Névleges érték(Ohm)	Multiméterrel mért érték(Ohm)	Teszter által mért érték(Ohm)
0	47	47	52.5
1	56	55.7	59
2	100	100.1	107.4
3	220	218	242
4	360	356	398
5	540	544	606
6	1000	980	890
7	2200	2198	2301.7
8	4700	4670	4319.7
9	10000	9680	9237
10	33000	32660	28305.7
11	62000	62000	49590

Névleges érték, Multiméterrel mért érték és Teszter által mért érték



5.1. ábra. Ellenállás mérés eredménye

A tesztelés relatív hibája alább látható[5.2].



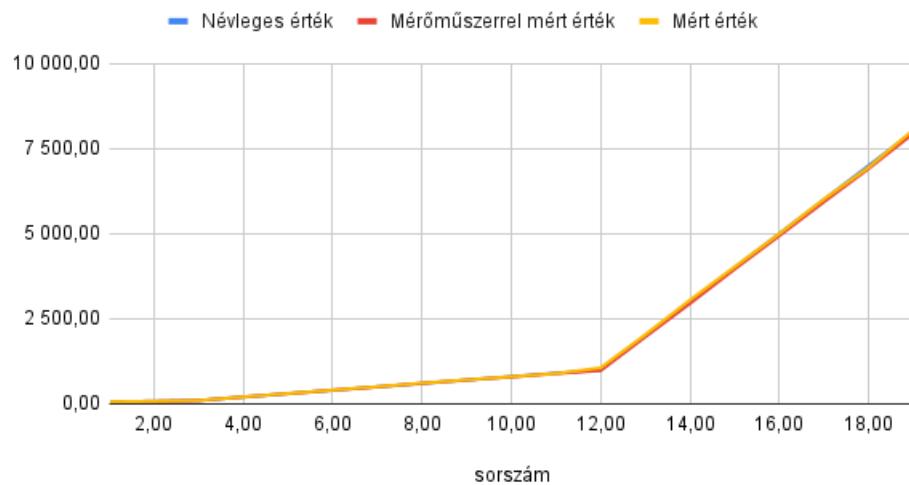
5.2. ábra. Ellenállás mérés relatív hibája

5.2. Kondenzátor

Kondenzátor mérés estén az időt méri ameddig a kondenzátor feszültsége eléri a 68%-át a 3.3V-os forrásnak. Ezen esetben a mérés pontosabb, mivel a zajok kevésbé befolyásolják így nem kell alacsony értékekből számolni ami nagy hibához vezet. 50nF alatt nem biztos a mérés, mivel egyes alkatrészeket másnak is detektálhat, különösen ha hosszú vezetékek vannak használva. A grafikonon[5.1] látható, hogy a mérés jól megközelíti a névleges és dedikált mérőműszer eredményeit.

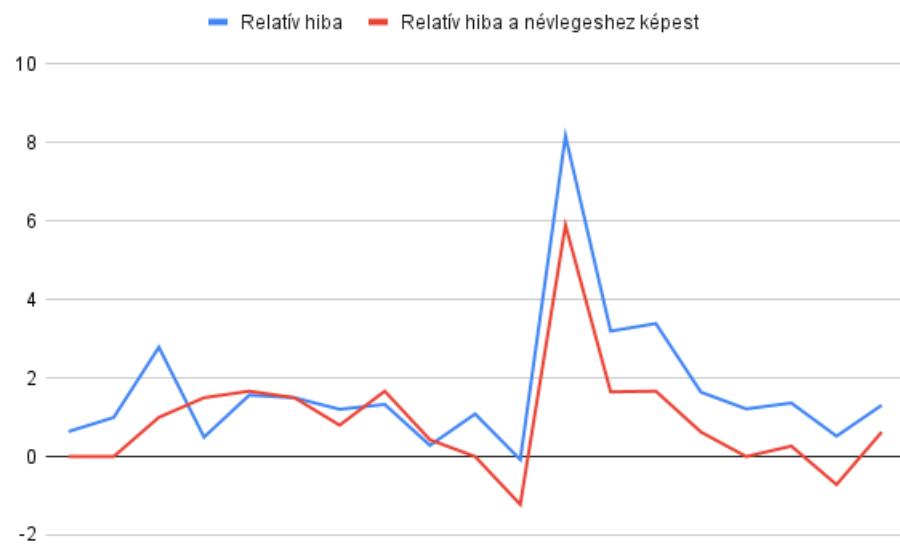
sorszám	Névleges érték	Mérőműszerrel mért érték	Mért érték
1	60nF	59.62nF	60nF
2	75nF	74.26	75nF
3	100nF	98.26nF	101nF
4	200nF	202nF	203nF
5	300nF	300.3nF	305nF
6	400nF	400nF	406nF
7	500nF	498nF	504nF
8	600nF	602nF	610nF
9	700nF	701nF	703nF
10	800nF	791.4nF	800nF
11	900nF	889.7nF	889nF
12	1uF	979nF	1.059uF
13	2uF	1.97uF	2.033uF
14	3uF	2.95uF	3.05uF
15	4uF	3.96uF	4.025uF
16	5uF	4.94uF	5uF
17	6uF	5.935uF	6.016uF
18	7uF	6.914uF	6.95uF
19	8uF	7.946uF	8.05uF

Névleges érték, Mérőműszerrel mért érték és Mérт érték



5.3. ábra. Kondenzátor mérés eredménye

A tesztelés relatív hibája alább látható[5.4].



5.4. ábra. Kondenzátor mérés relatív hibája

5.3. Dióda

A dióda mérés a diódán eső feszültséget méri miközben az egyik oldala tápfeszültségen van és a kapcsoló ellenállások használatával. A mérések során azt tapasztaltam, hogy a multiméter alacsonyabb értékeket adott, míg a teszter nagyobbakat, viszont a LED-ek tesztelése során világosabban villant fel. Így arra a következtetésre jutottam, hogy a multiméter azt a feszültséget mérte ahol minimálisan elkezdett a dióda vezetni és a teszter meg amikor már teljesen nyitva van. A kék LED esetében a multiméter nem volt képes megmérni a nyitó feszültséget, viszont ez 2.5 és 3.7V közt helyezkedhet el.

2 inverz diódát is képes megmérni, ebben az esetben azt adja vissza, hogy melyik irányban mekkora a dióda nyitó feszültsége.

Sorszám	Mérőműszerrel mért érték	Mért érték
0	0,54	0,69
1	1,58	1,8
2	1.85	1,96
3	1,78	2,01
4	kék LED, nem mérhető	2,83

5.4. Tranzisztor

Ebben az esetben a teszter megméri a tranzisztor lábkiosztását és az erősítését. Képes az emitter és kollektor különbséget is meghatározni az erősítés nagyságából, mivel az erősítés nagyobb abban az esetben, amikor a tranzisztor a helyes irányban vezeti az áramot (NPN esetében az áram a kollektor emitter úton folyik). Az erősítést akkor méri, amikor a tranzisztor kinyit, de még nincs teljesen kinyitva, hanem a kollektor-emitter feszültség 2V körül van. Ezt a bázis feszültség értékének a szabályozásával érhető el. Ekkor megméri a kollektor áramot (mivel itt még nincs meghatározva, hogy melyik az, így most az ahonnan az áram folyik) és elossza a bázison levő árammal.

Egy hiba a mérések alatt az volt, hogy a bázisra kis ellenállást kapcsoltam és a tranzisztort a saturációs pontba tettem ahol nagy áram folyt a bázison keresztül ezért az erősítése nagyon alacsony

(5 alatt) volt, míg nagyobb ellenállással sem volt képes megközelíteni az adatlapi értékét ebben az esetben. Amíg az új verzióval az erősítés sokkal jobban megközelíti a valóságot.

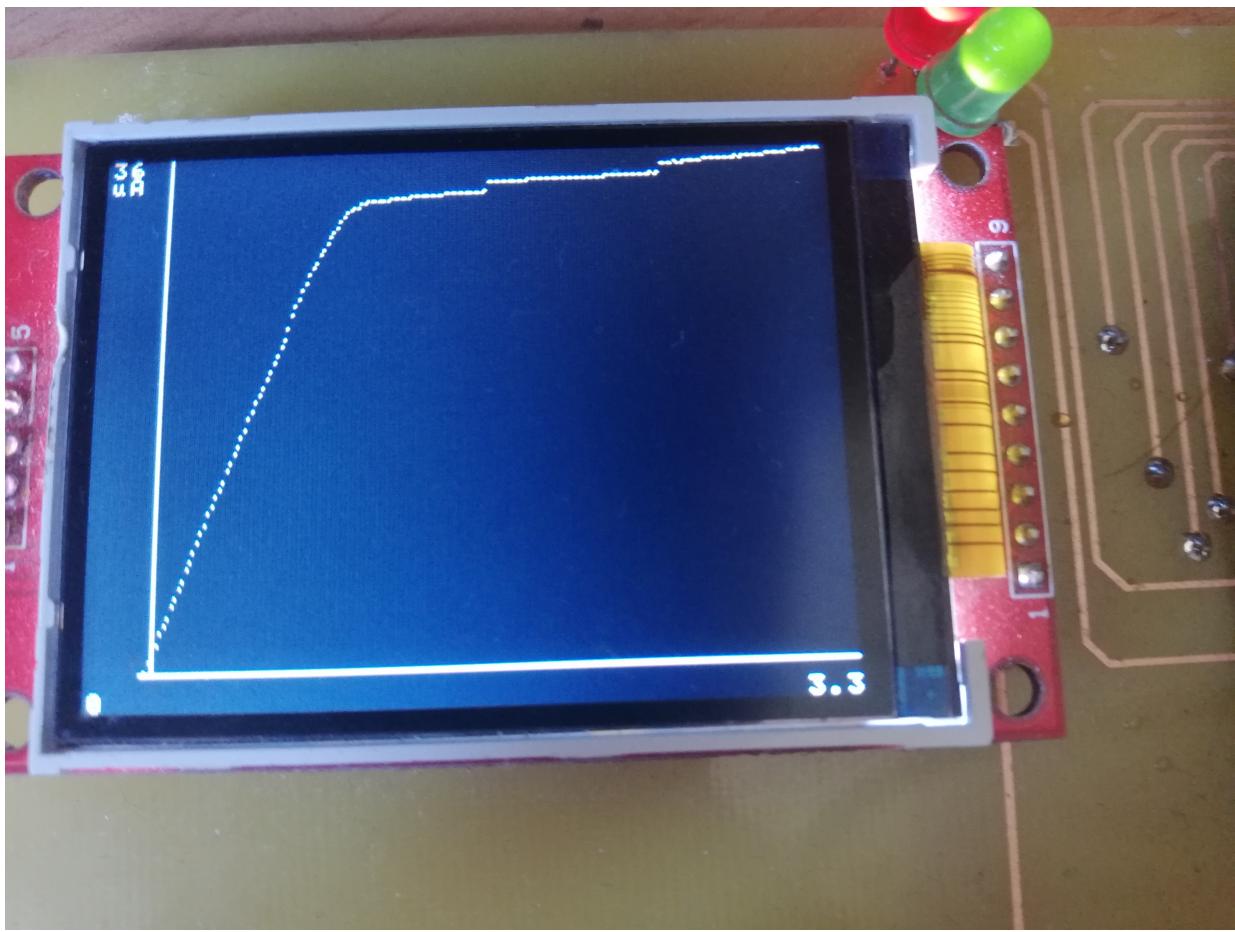
5.5. Karakterisztika diagramm

Az áramerősséget azon az értéken hagyva ahol a tranzisztor elkezdett kinyitni végig mér a C-E feszültség 0-3.3V-os tartományán. A bázis használ egy P szabályozót, mivel a rendszer csak konstans feszültség forrást tartalmaz és nem áramot. Az áram referencia ebben az esetben amikor a kollektor emitter feszültsége eléri az 1.5V-ot

Minden mérési pontban megméri a kollektor áramerősséget. Ezeket az eredményeket elmenti, majd kirajzolja a teszteren található kijelzőre. A kirajzolás csak a kijelzőn jelenik meg, mivel egy egyszerű Serial port olvasó program szöveg megjelenítésére használatos és nincs számítógép oldani applikáció.

A PNP tranzisztor esetében az emitter konstans 3.3V-on tartásával és kollektor csökkentésével 3.3V-ról a emitter-kollektor feszültség 0 és 3.3V között változik, miközben a bázis feszültsége sosem negatív a földhöz képest.

A mérés a következőképpen lesz látható a kijelzőn [5.5]



5.5. ábra. Karakterisztika diagramm

6. fejezet

Következtetések

6.1. Megvalósítások

A projekten belül egy olyan rendszer megvalósítására került sor, amellyel leegyszerűsíthetők az alaktrészek azonosítása és mérése.

6.2. További fejleszési irányok

A rendszernek lehetősége volna komplexebb alkatrészek tesztelésére is, viszont a 3.3V-os feszültség határ korlátoz sok esetben is. Például a MOSFET-ek tesztelése nagyobb feszültségre lenne szükség, hogy biztosan azonosíthatóak legyenek. Ezen kívül több féle dióda és tranzisztor fajták vannak, amelyekre komplexebb azonosítási algoritmus szükséges.

Lehetséges lenne frekvencia mérésére is és tekercsek mérésére is állítható frekvenciával. Rengeteg dolog van ami fejleszthető egy viszonlag egyszerű áramkörrel.

Irodalomjegyzék

- [1] „Raspberry Pico datasheet.” <https://datasheets.raspberrypi.com/pico/pico-datasheet.pdf>. [Online 2022].
- [2] „ILI9341 datasheet.” <https://pdf1.alldatasheet.com/datasheet-pdf/view/1131760/ETC2/ILI9341.html>. [Online 2022].
- [3] „DAC.” <https://www.ti.com/cn/lit/ds/symlink/dac8565.pdf?ts=1654348067115>. [Online 2022].
- [4] „Analog kapcsoló.” https://www.ti.com/lit/ds/scds177b/scds177b.pdf?ts=1630597839741&ref_url=https%253A%252F%252Fwww.google.com%252F. [Online 2022].
- [5] F. Leens, „An introduction to i 2 c and spi protocols,” *IEEE Instrumentation & Measurement Magazine*, vol. 12, no. 1, pp. 8–13, 2009.
- [6] M. Frejek, „AVR Transistortester.” https://www.mikrocontroller.net/articles/AVR_Transistortester. [Online 2022].
- [7] „Arduino Atmega328p datasheet.” https://ww1.microchip.com/downloads/en/DeviceDoc/Atmel-7810-Automotive-Microcontrollers-ATmega328P_Datasheet.pdf. [Online 2022].
- [8] U.Tietze-Ch.Schenk, *Analóg és digitális áramkörök 5. javított kiadás (642–645)*. Műszaki könyvkiadó, 1990.
- [9] „LTspice.” <https://www.analog.com/en/design-center/design-tools-and-calculators/Ltspice-simulator.html>. [Online 2022].

A. függelék

Függelék