

**České vysoké učení technické v Praze  
Fakulta jaderná a fyzikálně inženýrská  
Katedra fyzikální elektroniky**

# **Modul pro Time Correlated Photon Counting**

Ročníková práce

Autor práce: **Jakub Kákona**  
Školitel: Ing. Jan Kodet  
Konzultant: Prof. Ing. Ivan Procházka, DrSc.  
Školní rok: **2010/2011**

Prohlašuji, že jsem předloženou práci vypracoval samostatně a že jsem uvedl veškerou použitou literaturu.

Praha, 13.9.2011

Jakub Kákona

# Obsah

<b>1</b>	<b>Zadání práce</b>	<b>4</b>
1.1	Časově digitální převodník (TDC) . . . . .	4
<b>2</b>	<b>Realizace</b>	<b>5</b>
2.1	Architektura zařízení . . . . .	5
2.2	Konstrukční platforma . . . . .	7
2.3	Testovací prototypy . . . . .	8
2.4	Hardware . . . . .	11
2.4.1	Mikroprocesory . . . . .	11
2.4.2	Kalibrační oscilátor . . . . .	11
2.4.3	Teplotní kalibrace . . . . .	12
2.5	Firmware . . . . .	12
2.5.1	Měřicí mód 1 . . . . .	13
2.5.2	Měřicí mód 2 . . . . .	13
2.5.3	Fire generator - generování spouštěcího signálu . . . . .	13
2.5.4	Měření teploty . . . . .	15
2.5.5	Datový výstup . . . . .	15
<b>3</b>	<b>Výsledky</b>	<b>16</b>
3.1	Naměřené charakteristiky . . . . .	16
3.2	Použití . . . . .	19
3.3	Možnosti dalšího vývoje . . . . .	19
3.3.1	Komunikační protokol . . . . .	19
3.3.2	Speciální zpracování rychlých vstupních a výstupních signálů . . . . .	19
<b>4</b>	<b>Závěr</b>	<b>21</b>

## Abstrakt

Předmětem této práce je návrh konstrukce přístroje určeného k měření krátkých časových intervalů vázaných na elektrické impulzní signály. Krátkým časovým intervalem se v tomto případě rozumí řádově desítky piko sekund až jednotky mikrosekund. Od přístroje tohoto typu je obvykle vyžadováno velké časové rozlišení (65ps). Přístroj pak má široké uplatnění v medicíně průmyslu, kosmickém výzkumu a v experimentálních přístrojích fyziky vysokých energií.

# 1 Zadání práce

Vytvořte přístroj měřící časové intervaly využívající čip TDC-GP2 od firmy Acam. Navrhněte a osadte tištěný spoj. Hotové a odladěné zařízení otestujte ve Vámi zvolených a navržených experimentech.

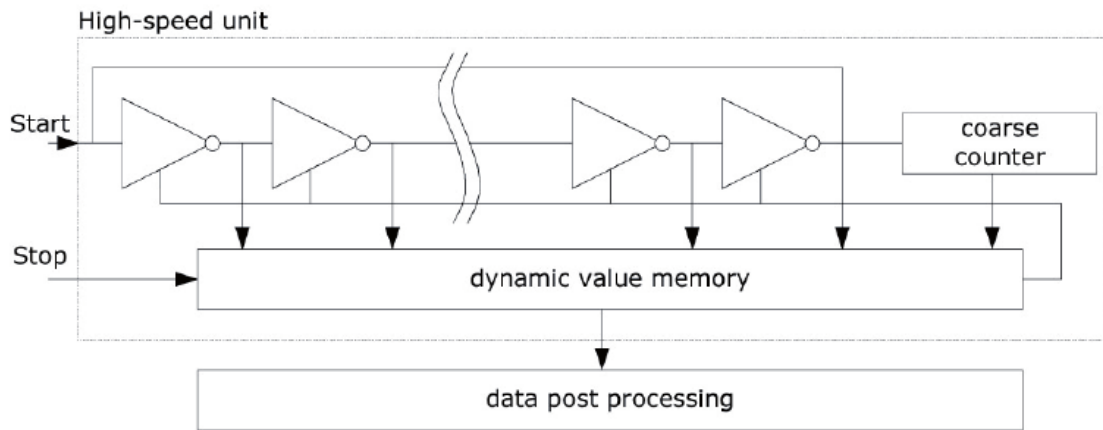
1. Seznamte se s funkcí mikrokontrolérů PIC.
2. Seznamte se s funkcí TDC-GP2.
3. Realizujte prototyp zařízení.
4. Ověřte jeho funkci.

## 1.1 Časově digitální převodník (TDC)

Nejjednodušším způsobem elektronického měření časových intervalů je použití čítače a oscilátoru. Čítač pak počítá počet period oscilátoru mezi příchozími pulzy pro start a stop signál. Toto řešení ale začíná být se zkracujícími se intervaly velmi nepraktické, jelikož pro získání velkého časového rozlišení je třeba vysoká frekvence velice přesného oscilátoru. Navíc pro požadované časové rozlišení asi 65ps by nutná frekvence oscilátoru byla zhruba 15,3GHz, což je ale se současnou digitální technikou neproveditelné. Nezanedbatelná je zároveň také potřebná délka extrémně rychlého čítače, která by pro praktické použití dosahovala desítek bitů.

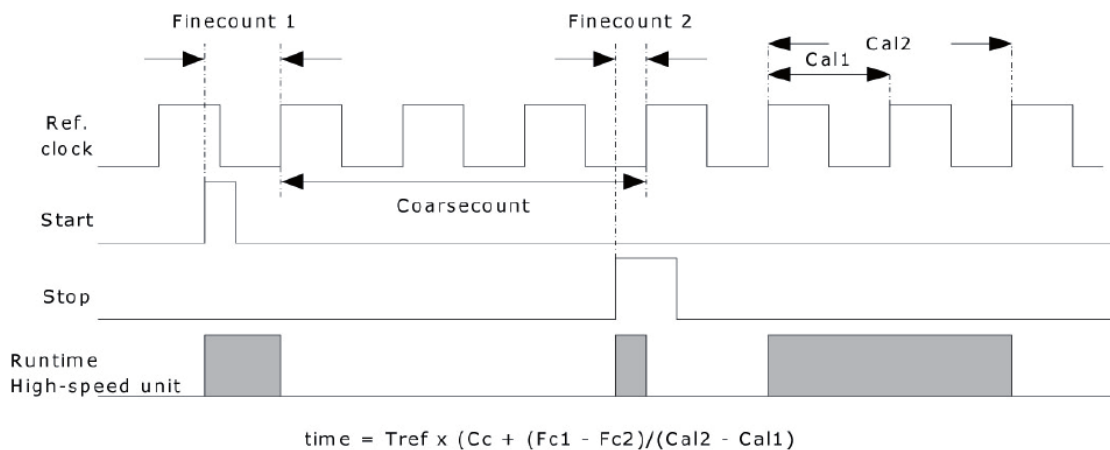
K měření se proto používá vhodnějšího principu a to šíření postupné vlny v sofistikovaném řetězci logických hradel. Ideové znázornění je na obrázku 1. Metoda funguje tak, že příchozím startovacím impulzem je v řetězci vygenerována postupná vlna, která se šíří po jednotlivých hradlech až do doby, než je pomocí nadřazené logiky zamezeno jejímu šíření příchozím stop pulsem. Následně je pak podle počtu překlopených hradel mezi pulzy START a STOP možné určit délku časového intervalu. Metoda tedy využívá konečnou rychlost šíření signálu přes hradla a její přesnost závisí na mnoha faktorech, jako je například geometrie čipu nebo zapojení řetězce.

Zajímavým problémem této metody je potřeba omezit počet hradel v řetězci na minimální množství, neboť tak lze lépe udržet linearitu měření a zjednodušit výrobu. Jednou z možností, jak tento problém vyřešit je zkombinovat měření na řetězci s měřením pomocí čítače. Příchodem startovacího pulzu je pak aktivována rychlá měřící jednotka, která měří pouze do nejbližší hrany hodin čítače. Následně počítá čítač intervaly oscilátoru až do doby než



Obrázek 1: Ideové schéma měřící jednotky TDC

příchozí stop impuls aktivuje měřící jednotku která pak doměří čas do zbývající hrany hodin. Rozdíl pak udává skutečnou délku intervalu. Tento způsob měření je znázorněn na obrázku 2.



Obrázek 2: Způsob přesného měření delších časových úseků

Předpokladem užití tohoto způsobu měření je dostatečně stabilní oscilátor s periodou kratší, než je měřící rozsah rychlé TDC jednotky.

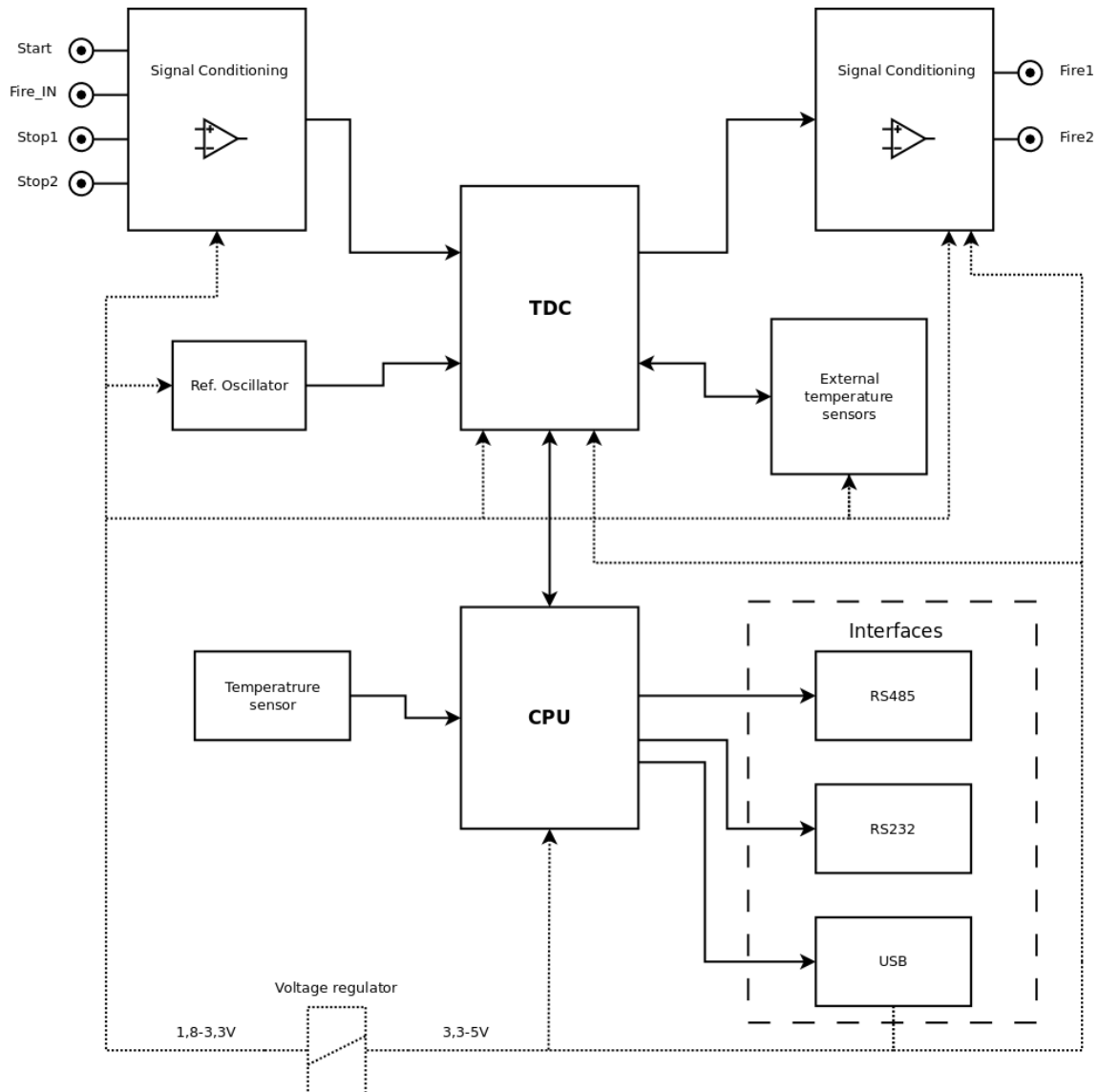
## 2 Realizace

### 2.1 Architektura zařízení

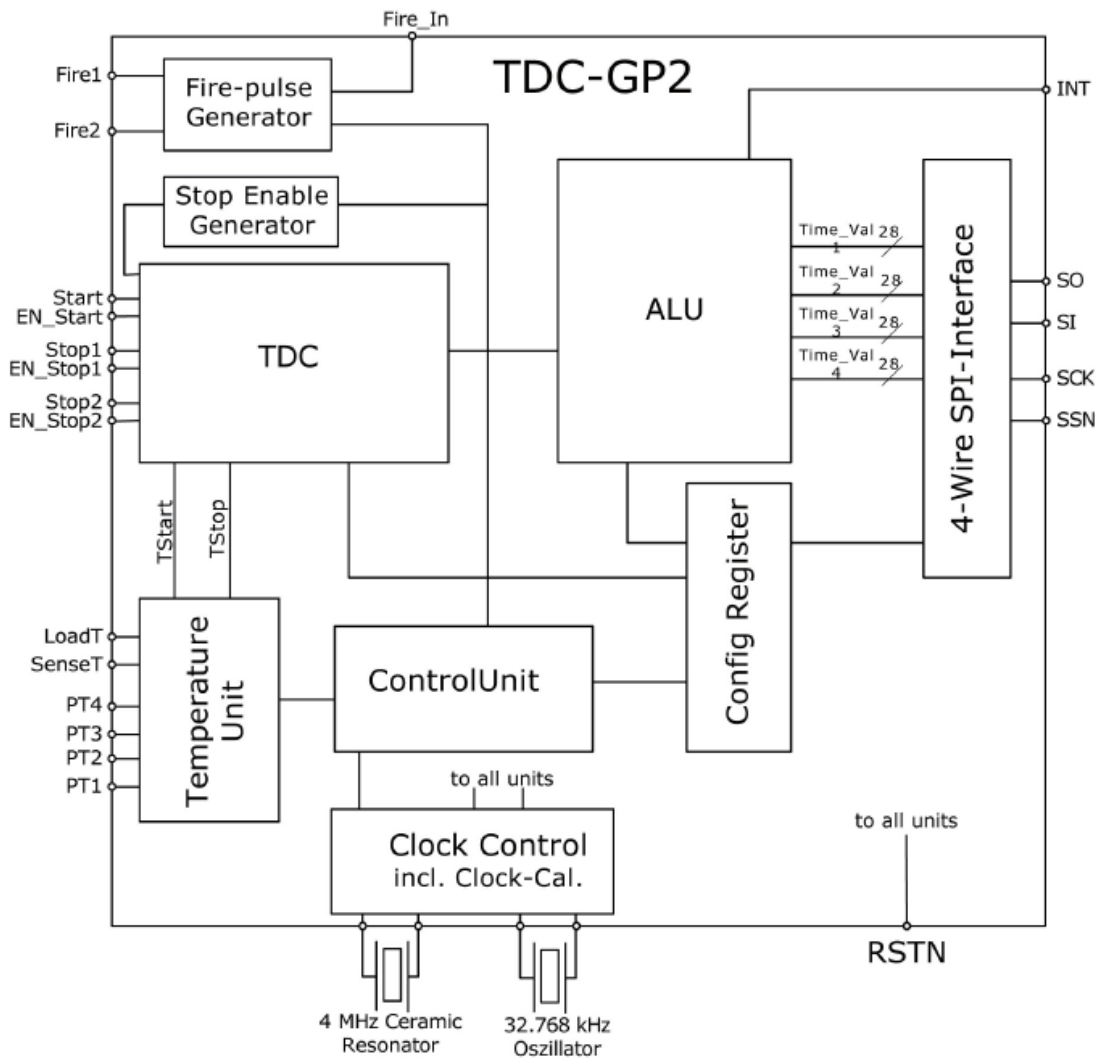
Pro konstrukci přístroje byl zvolen jako hlavní měřící prvek čip TDC-GP2 od firmy Acam. Tento integrovaný obvod využívá k měření krátkých časových intervalů výše popsané metody

řetězově zapojených hradel. Blokové schéma vnitřní architektury čipu je znázorněno na obrázku 4. Čip obsahuje mnoho dalších podpůrných obvodů, které zjednodušují jeho použití a také přidávají další funkce (generování spouštěcího pulzu například pro výstřel LASERu, blok umožňující měření teploty atd.).

S ohledem na tyto možnosti byla navržena koncepce výsledného zařízení tak, aby umožnila využití všech potenciálních možností čipu. Blokové schéma této koncepce je na obrázku 3. A obsahuje jednak obvody potřebné pro funkci čipu TDC-GP2, jako kalibrační oscilátor a napěťový stabilizátor. Tak i řídicí mikroprocesor, několik možných komunikačních rozhraní a obvody pro referenční měření teploty i pro manipulaci se vstupními a výstupními signály (vstupní signál z experimentu může být poškozen rušením, nebo disperzí vedení, výstupní signál musí naopak odpovídat požadavkům experimentálního zařízení).



Obrázek 3: Ideové schéma cílového zařízení



Obrázek 4: Blokové schéma čipu TDC-GP2

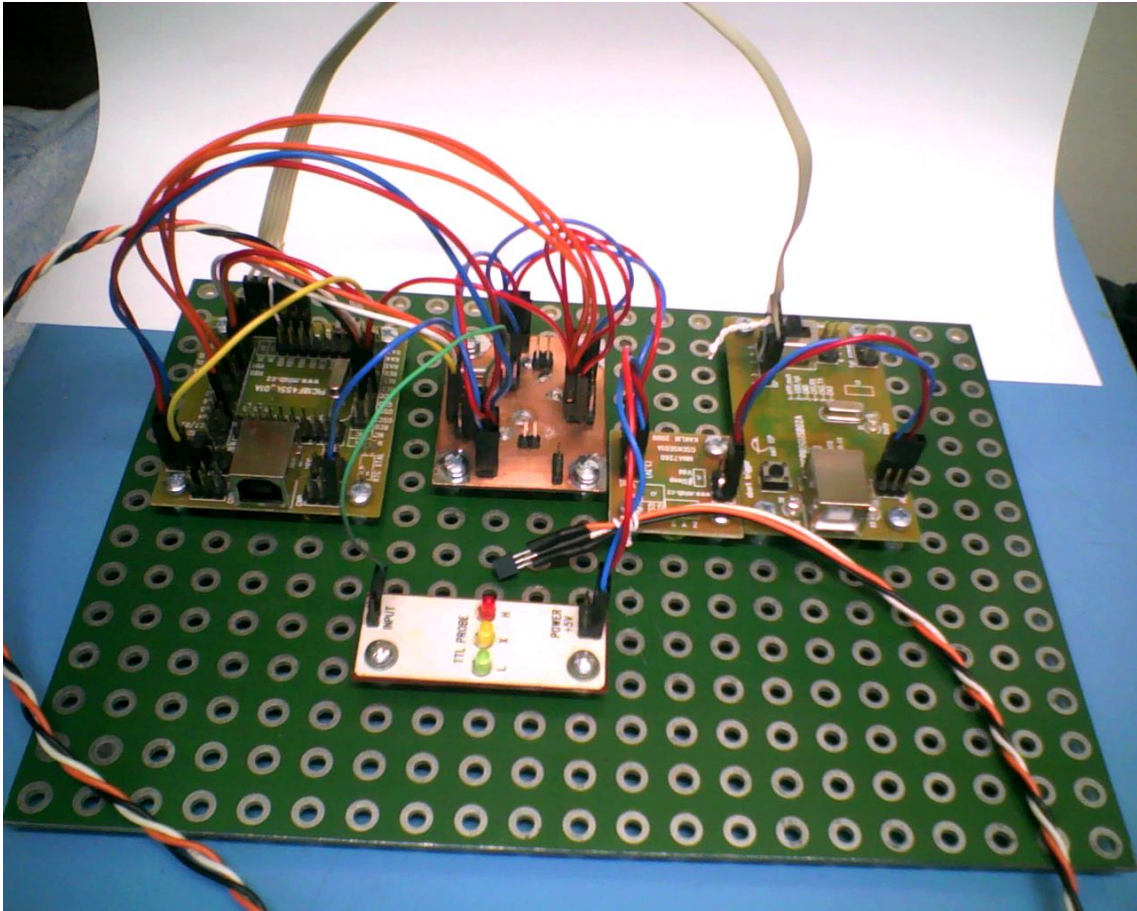
## 2.2 Konstrukční platforma

Vzhledem k nepřilíh kvalitní technické dokumentaci ke zvolenému čipu by nebylo časově ani ekonomicky výhodné pro přístroj navrhovat okamžitě jed noučelový plošný spoj. Pro vývoj zařízení byla proto zvolena prototypovací platforma MLAB [8], která díky své variabilní modulární konstrukci umožňuje snadno a rychle měnit zapojení i fyzické rozložení.

Tím je umožněno velmi efektivně procházet nejrůznější provozní stavy a upravovat konstrukci podle aktuálních potřeb programu nebo externího měřicího přístroje.

## 2.3 Testovací prototypy

Pro otestování funkčnosti zvoleného čipu byly sestaveny dva testovací prototypy, které se liší, především komunikačním rozhraním a způsobem generování testovacích impulzů.



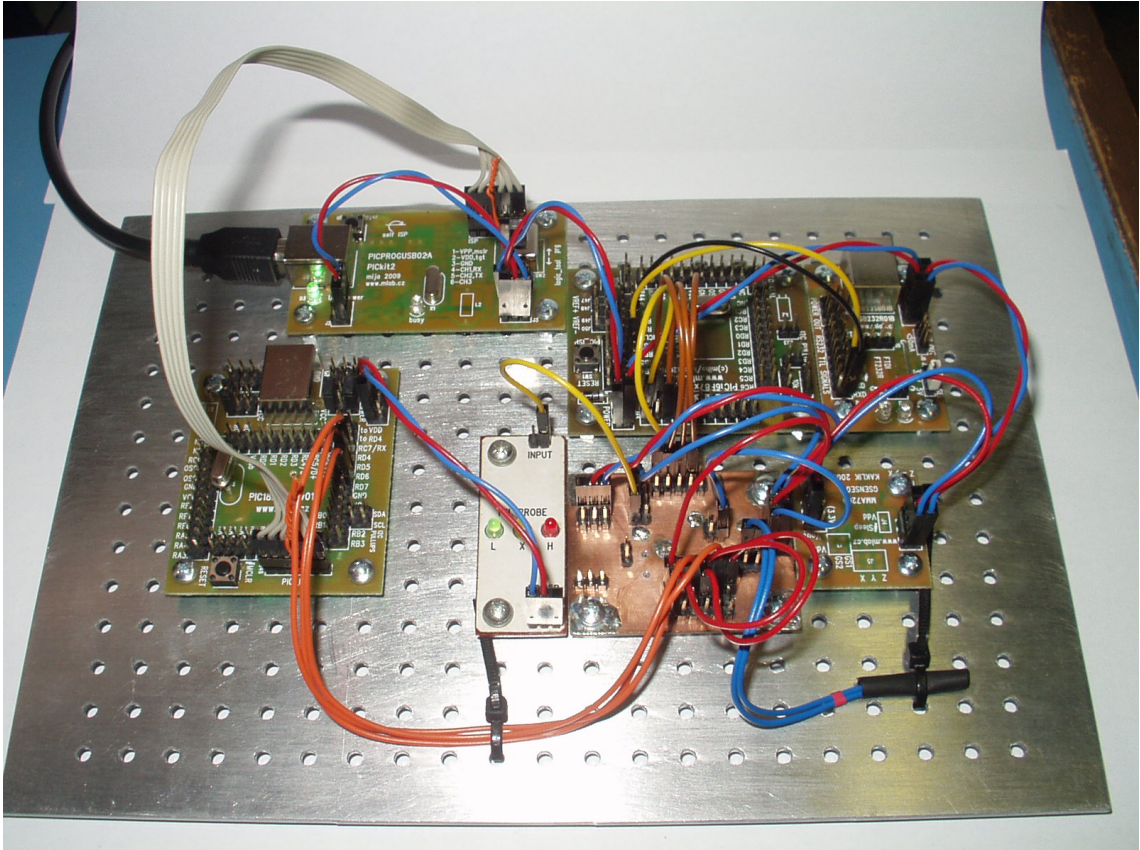
Obrázek 5: 1. testovací prototyp

První prototyp obsahoval pouze jeden mikroprocesor, který obstarával jak komunikaci s měřicím čipem TDC-GP2, tak i generování testovacích start-stop impulzů. Komunikace a přenos dat pak byla řešena přímo programátorem PICPROGUSB02A.

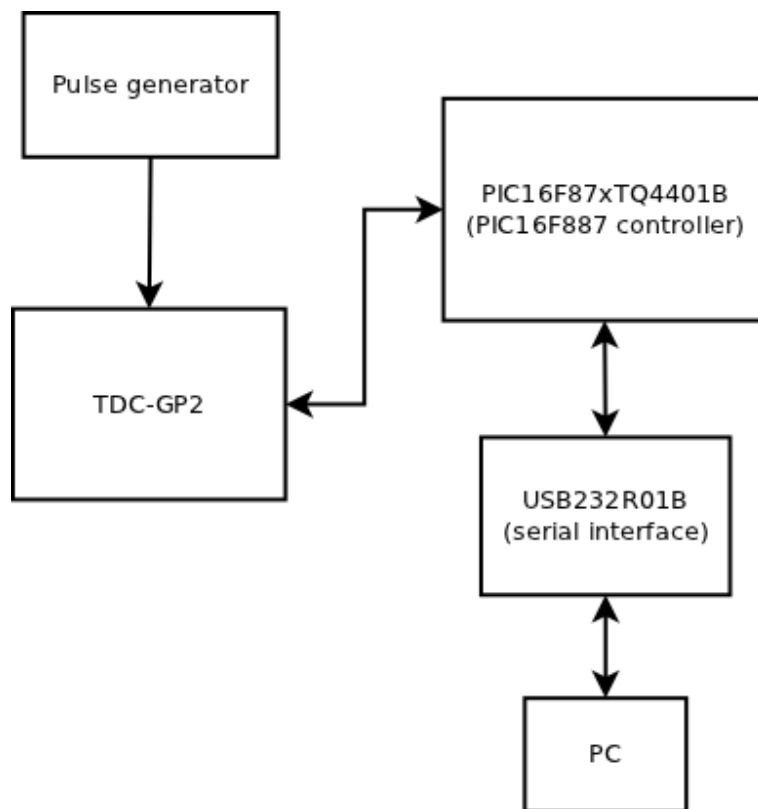
Toto řešení se po zprovoznění základních funkcí měřicího čipu ukázalo být nepraktické, neboť nezohledňovalo reálný způsob vzniku měřených signálů, což poměrně komplikovalo programování. Navíc způsob komunikace mezi řídicím mikroprocesorem a počítačem nemohl být trvalým řešením.

Z tohoto důvodu byl připraven další prototyp. V kterém byl rychlejší mikroprocesor dedikován pouze pro generování testovacích impulzů simulujících reálný experiment. Pro komunikaci s čipem byl pak přidán levnější a pomalejší mikroprocesor a převodník USB232R01B pro sériovou komunikaci s počítačem.





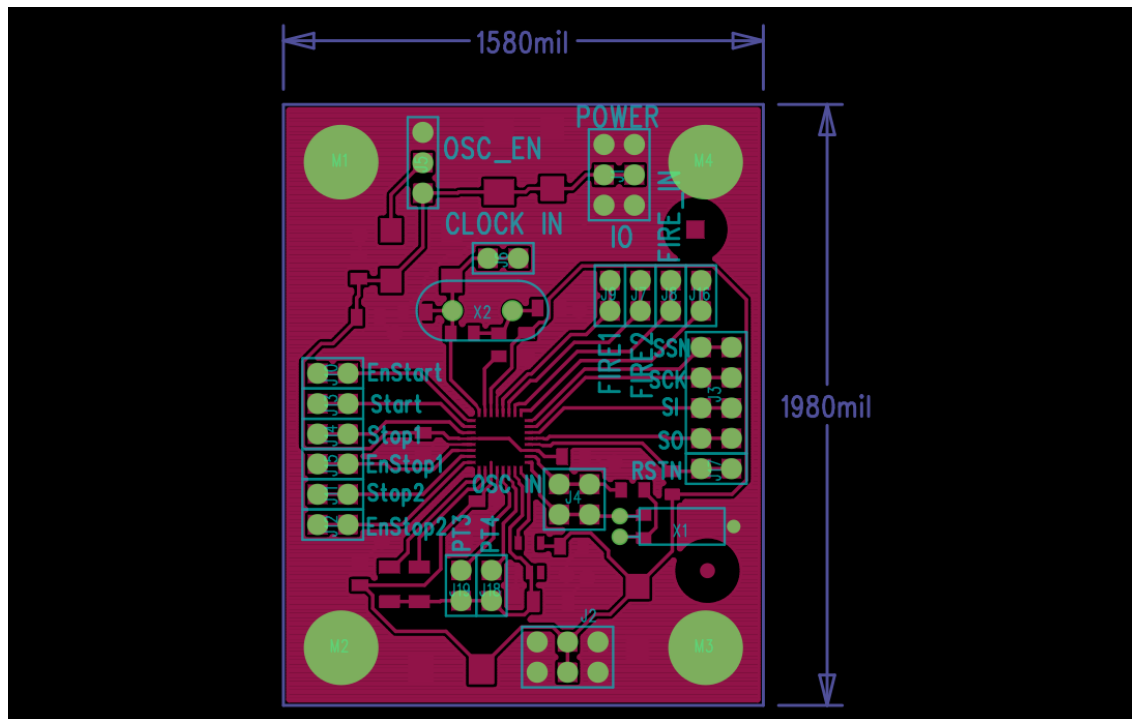
Obrázek 6: Druhý testovací prototyp



Obrázek 7: Způsob propojení modulů druhého prototypu

## 2.4 Hardware

Pro realizaci všech prototypů experimentálního zařízení bylo s výhodou využito stávajícího elektronického vývojového systému MLAB, který byl pro účely realizace měřícího zařízení obohacen o nový modul GP201A, který obsahuje čip TDC-GP2. Zapojení modulu bylo opět zvoleno tak, aby neomezilo využitelné možnosti čipu. Jeho konkrétní zapojení je součástí přílohy. Motiv navrženého plošného spoje je na obrázku 8.



Obrázek 8: Návrh plošného spoje modulu GP201A

### 2.4.1 Mikroprocesory

V prvním prototypu byl k ovládání měřícího čipu TDC-GP2 využit mikroprocesor PIC18F4550 v modulu PIC18F4550v01A, který zároveň generoval testovací signály. V následujícím druhém prototypu byl odsunut pouze do pozice generátoru testovacího signálu. A pro obsluhu měřícího čipu byl přidán mikroprocesor PIC16F887 v modulu PIC16F87xTQ4401B. Jehož parametry jsou dostačující pro komunikaci s měřícím čipem i nadřazeným počítačem.

### 2.4.2 Kalibrační oscilátor

Princip měření čipu TDC-GP2 je ze své podstaty závislý na mnoha dalších proměnných (Rychlost překlápění hradel se mění například s teplotou a napájecím napětím) a proto je třeba měřící řetězec soustavně a systematicky kalibrovat. K tomu slouží externí oscilátor o kterém se předpokládá, že má stabilní periodu. Měřící řetězec TDC čipu se pak použije ke

změření periody oscilátoru a je jej pak možné kalibrovat za předpokladu, že výstupní digitální hodnota z měřícího řetězce je lineární funkcí času.

Při návrhu konstrukce prototypu bylo vybíráno z celé řady oscilátorů [viz příloha] a hodnoceny jejich parametry; cena, stabilita a dostupnost. Výsledným vybraným kalibračním oscilátorem je CFPS-73 - 6MHz.

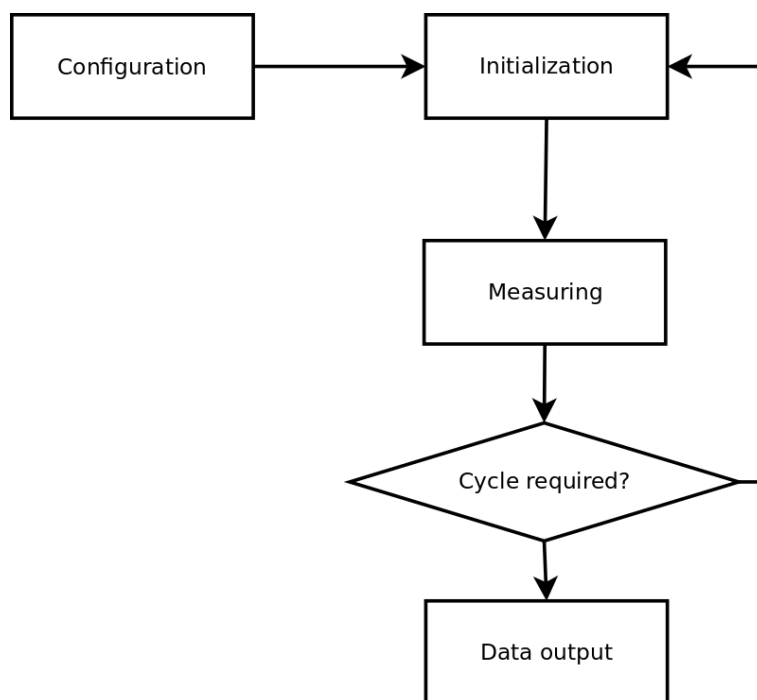
### 2.4.3 Teplotní kalibrace

Samotný čip TDC-GP2 je vybaven elektronikou určenou k měření teploty avšak její princip je založen měření doby nabíjení externího referenčního kondenzátoru přes statické odpory a termistory - jde tedy o poměrovou metodu, která navíc předpokládá absolutní teplotní stabilitu referenčního kondenzátoru. Použití poměrového měření ke korekci teplotních driftů samotného čipu TDC-GP2 by tudíž bylo problematické. A navíc jeho TDC jednotka, kterou chceme teplotně kalibrovat se v tomto měření přímo využívá.

Prototyp byl tedy doplněn o digitální teploměr DS18B20 jehož absolutní přesnost 0,6K a rozlišení 0,01K lze pokládat za dostačující. A lze tedy TDC čip spolu s referenčním oscilátorem kalibrovat vzhledem k teplotě naměřené tímto teploměrem.

## 2.5 Firmware

Firmware mikroprocesoru je napsán v jazyce C v prostředí CCS C compiler.



Obrázek 9: Hlavní programová smyčka řídicího mikrokontroléru PIC16F887

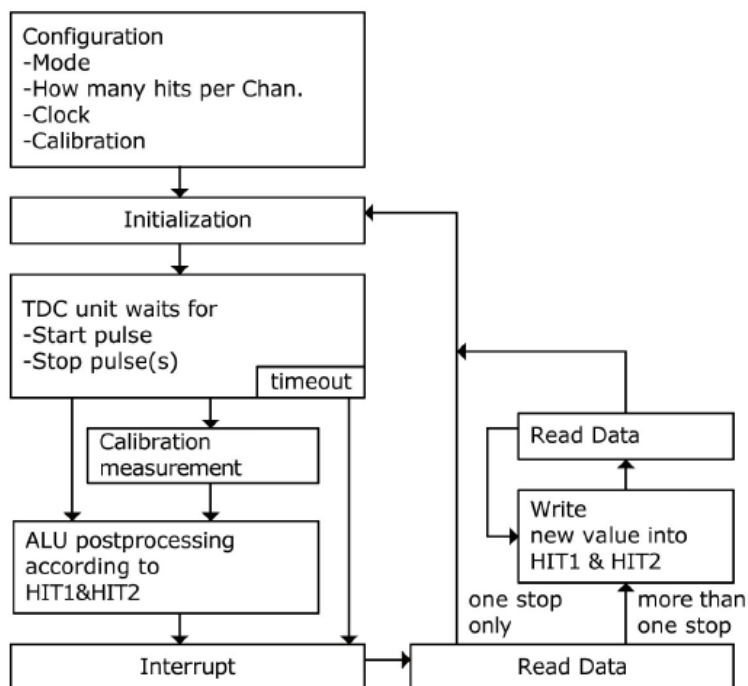
Programová smyčka řídicího mikrokontroléru je navržena tak, aby umožnila realizovat hlavní měřící režimy TDC čipu. K ovládní TDC-GP2 byla vytvořena knihovna, která umožňuje

nastavit všechny možnosti čipu.

Obsahuje také několik funkcí vyšší úrovně, které se týkají ovládání určitého měřicího módu čipu. TDC-GP2 má dva hlavní časové měřicí módy, liší se především v rozsahu měřeného intervalu a počtem kanálů na kterých je možné čekat na STOP impuls.

### 2.5.1 Měřicí mód 1

Tento měřicí mód je určen k měření kratších intervalů v rozsahu 3,5ns do 1,8us. Na dvou vstupních kanálech. Výrobce udávávané rozlišení pro tento mód je 50ps RMS. Každý ze vstupů je schopen změřit až 4 zásahy a citlivost vstupů je možné nastavit na sestupnou, či náběžnou hranu.



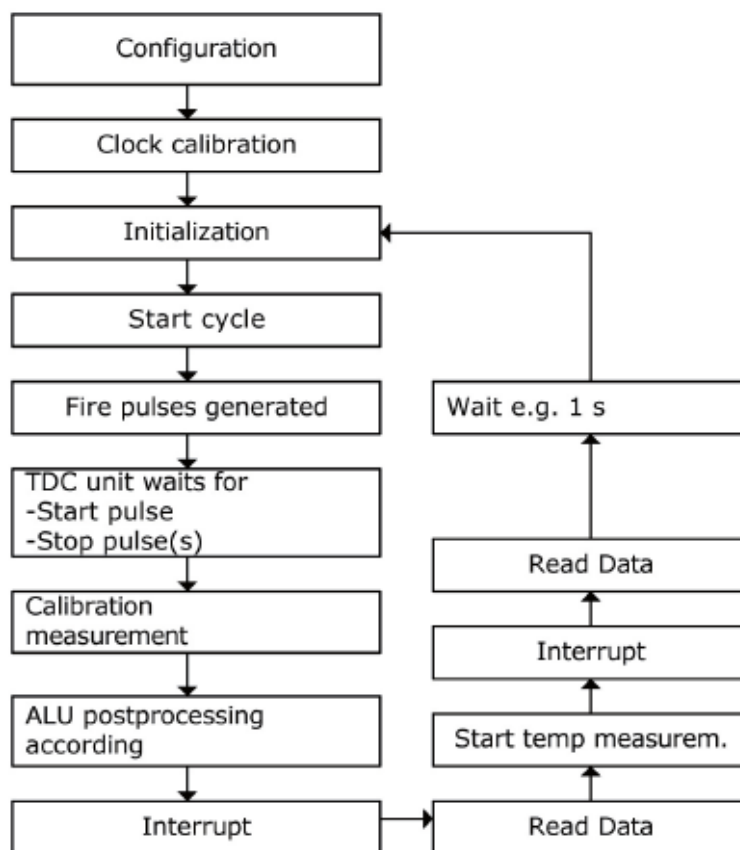
Obrázek 10: Průběh měření v čipu GP2 během měřicího módu 1.

### 2.5.2 Měřicí mód 2

Tímto měřicím módem je možné měřit delší časové úseky od 500ns až do 4ms, avšak pouze na jednom kanále STOP1. Na tento kanál mohou být zaznamenány 3 zásahy a citlivost může být opět zvolena na náběžnou, nebo sestupnou hranu.

### 2.5.3 Fire generator - generování spouštěcího signálu

Oba měřicí módy čipu umí využít takzvaný "Fire generator", který slouží k vygenerování spouštěcího signálu pro začátek měření (Například výstřel LASERu).



Obrázek 11: Průběh měření v čipu GP2 během měřícího módu 2.

## 2.5.4 Měření teploty

Při měření teploty čipem TDC-GP2 je třeba jej resetovat do továrního nastavení a následně nastavit počet měřených kanálů (Dva nebo čtyři). Další nastavení není třeba provádět. A lze rovnou spustit měření. Tento postup ale není v datasheetu stejně jako další procedury podrobně dokumentován, což způsobilo značné zdržení ve vývoji knihovny.

Firmware je od druhého prototypu nakonfigurován tak, že automaticky měří všechny čtyři možné teplotní kanály a navíc přečte i digitální senzor teploty DS18B20.

Naměřený výstup ze čtyř poměrových termočlávkových teploměrných kanálů není firmwarem nijak zpracováván a jeho vyhodnocení je ponecháno na uživateli.

## 2.5.5 Datový výstup

Datový výstup je inspirován textovým formátem GPS NMEA.

Příklad datového výstupu je následující.

```
# TDC0.2 (C) 2011 Jakub Kakona
$TDC0.2->TM
$TDC0.2 TMP 0007506076 0007519380 0008204130 4294967295 291.90
$TDC0.2->M2 1
$TDC0.2 M2 0.7005860
```

Po resetu se přístroj ohlásí jako TDC a přidá verzi firmwaru. Na následující řádek je vypsán prompt

```
$TDC0.2->
```

Prompt opět pokaždé obsahuje verzi firmwaru, aby bylo možné v nadřazeném počítači rozlišit více přístrojů v různých stádiích vývoje.

Příkaz

```
TM
```

Spouští měření teploty, výstupem jsou 4 relativní hodnoty + teplota naměřená čidlem DS18B20 udávaná v kelvinech.

Příkaz

```
M2 1
```

Spouští časové měření v módu 2 příkaz má jeden jednociferný parametr - počet předpokládaných zásahů měřicího kanálu 1 (V příkladu má hodnotu 1). Výstupem je změřený čas počítaný od hrany START pulzu v us. (Počet zásahů je třeba nastavit správně, neboť v opačném případě je výstupem nesmyslná hodnota.)

Výstupní data jsou odesílána na sérový port s parametry 9800 8N1. A ke sběru dat lze použít libovolný textový terminál. Firmware zpracovává pouze prvních 20 příchozích znaků v každé řádce (řádka musí být ukončena ASCII řídicím znakem 13 ), všechny přečtené příchozí znaky jsou echovány zpět na výstup, je tak umožněna kontrola správnosti přenosu a implementace vlastní check-sum. Neznámý, nebo syntakticky špatný příkaz, je firmwarem ignorován a je vypsán nový prompt. Každá provedená výstupní řádka obsahuje identifikaci měření - TMP, M2, nebo M1.

## 3 Výsledky

### 3.1 Naměřené charakteristiky

Na druhém prototypu byla ověřena funkčnost čipu TDC-GP2 pomocí experimentu - měření zpoždění průchodu signálu vedením. Zpoždění bylo měřeno na dvou typech elektrických vedení.

- Koaxiální kabel RG174 délka 4,15m + dvě koncovky o délce 17cm.
- Zkroucený pár vodičů 2x0,35mm<sup>2</sup> vnější průměr izolace 1,21mm délka 2x1m.

Vodiče byly po celou dobu měření volně položeny na stole. Měřicí impuls byl vytvářen vestavěným Fire-generátorem a jeho délka byla nastavena na 300ns. Výstup Fire2 byl přímo připojen na vstup START z něj byl signál odveden do koaxiálního kabelu, kterým se vrátil zpět na vstup STOP1. Vstup STOP2 byl pak připojen 20cm dlouhým vodičem ke vstupu STOP1.

V druhé části experimentu (se zkroucenou dvojlinkou) byl první metr dvojlinky odveden ze vstupu START, na vstup STOP1. Z tohoto vstupu pak signál dále pokračoval na vstup STOP2 dalším 1m dílem dvojlinky. V obou případech nebyl konec vedení nijak terminován, ale pouze připojen na CMOS vstupy TDC čipu. Z tohoto důvodu bylo možné měření provádět pouze s jedním impulzem s dostatečnou prodlevou mezi měřeními, aby bezpečně došlo k pohlcení odrazů ve vedení.

Výsledek měření časových intervalů s dvoulinkou je viditelný na obrázku 12. Je zde vybrán pouze druhý STOP kanál, neboť na prvním nebyly naměřeny žádné fluktuace a čas byl konstantně 4,338ns.

Při měření na koaxiálním kabelu RG174 došlo k fluktuacím na obou měřených kanálech a naměřená data jsou zobrazena na obrázku 13.

Průběh experimentu byl po několik hodin řízen z PC pomocí skriptu, který spouštěl měření času a teploty v opakujících se 5s intervalech.

Podobným způsobem bylo provedeno měření i v měřícím módu 2, zde ale kvůli nutnosti generování delšího časového intervalu nemohlo být využito zpoždění signálu při průchodu vedením a proto byly impulzy generovány mikroprocesorem PIC18F4550.

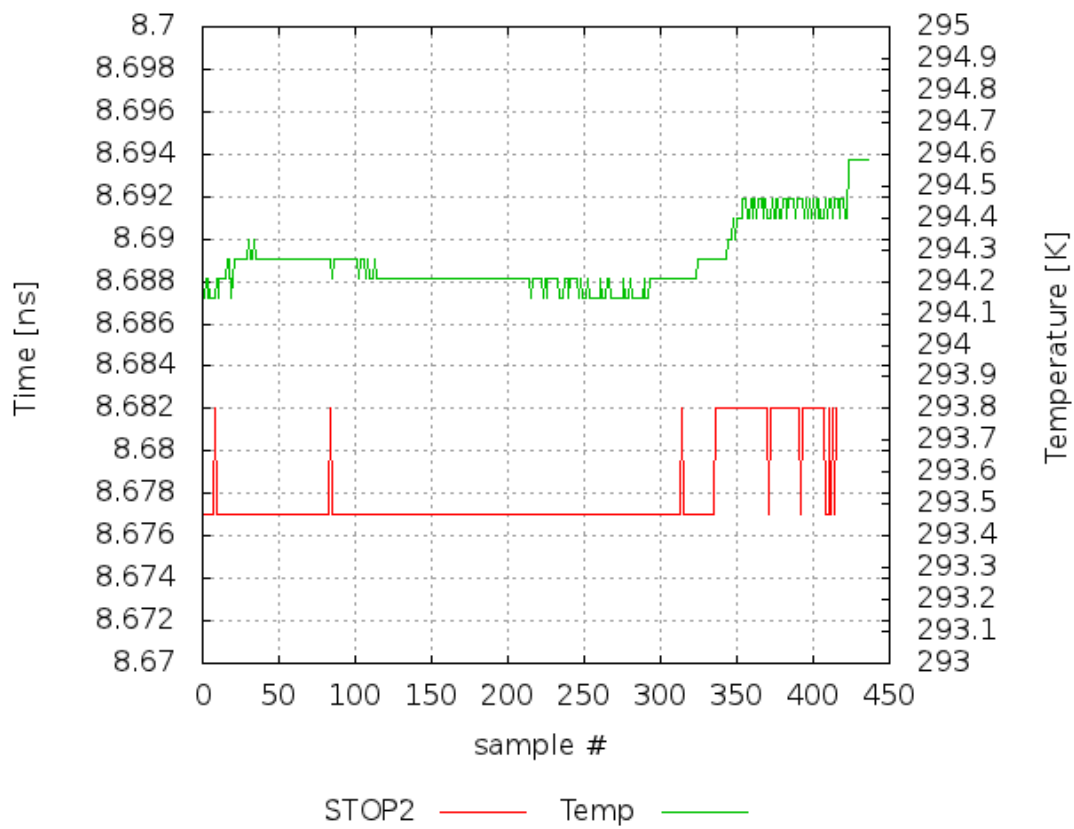
Impulzy byly generovány dvou jednotlivých výstupech mikroprocesoru. (Pro START a STOP1 vstup TDC-GP2). Pomocí následující části programu.

```
if (!input (MODE_SELECT))
{
    while (!input (FIRE_DETECT)) ;

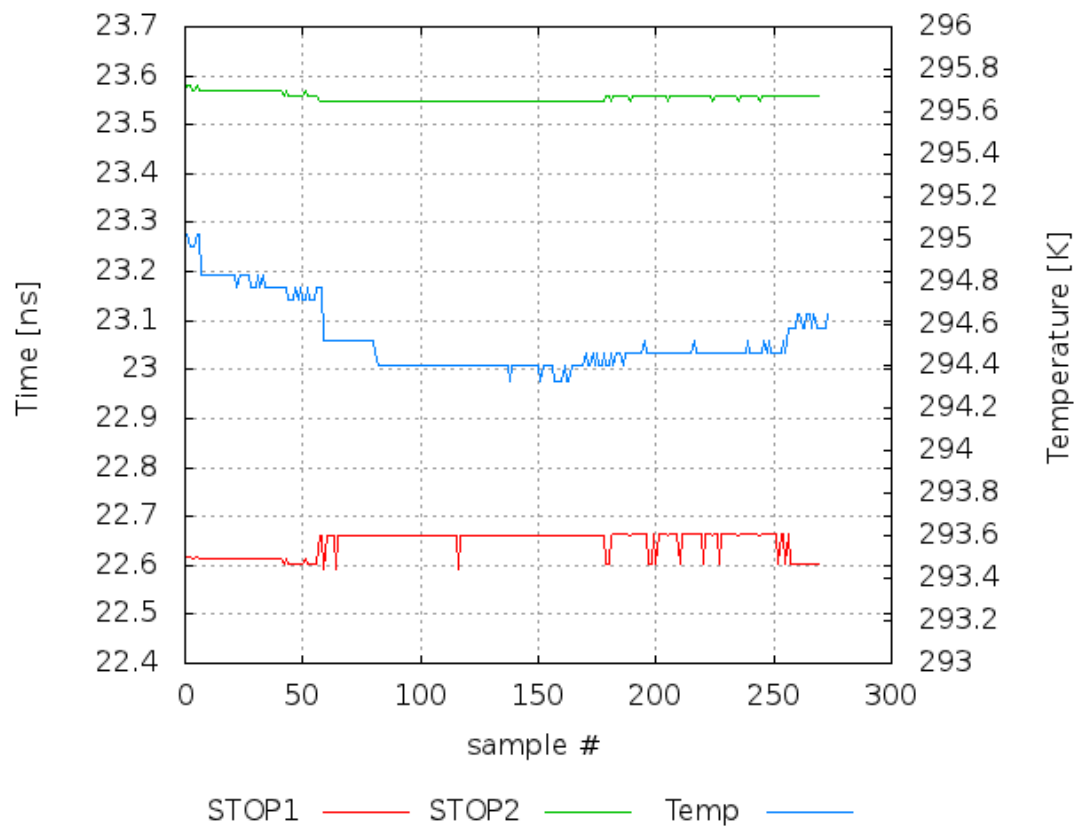
    output_high (START) ;
    output_low (START) ;
    delay_us (150) ;

    output_high (STOP1) ;
    output_low (STOP1) ;
```





Obrázek 12: Průběh zpoždění signálu a teploty během měření zkrouceného páru vodičů.



Obrázek 13: Průběh zpoždění signálu a teploty během měření koaxiálního kabelu RG174.

```

delay_us(1);

output_high(STOP1);
output_low(STOP1);
delay_us(10);

output_high(STOP1);
output_low(STOP1);
}

```

Z ukázky programu je vidět, že očekávané zpoždění třech výstupních impulzů měly být 150us, 151us a 161us. Z podstaty fungování mikroprocesoru jsou ale skutečné časy o něco delší. Konkrétně 150.243us, 151.408us a 161.575us pro zvýraznění fluktuací byly tyto časy odečteny od změřených dat a výsledný rozdíl zobrazen v obrázku 14. Z obrázku je pak viditelné, že při měření nebyla zjištěna žádná teplotní závislost. Rozptyl naměřených hodnot je pak dán pravděpodobně spíše parametry použitého mikroprocesoru, než nestabilitou měřící TDC jednotky.

Je třeba ale zdůraznit, že u všech měření nedocházelo v jejich průběhu k výraznější změně teploty. A vlivem malých rozdílů naměřených hodnot jsou zatíženy značným kvantizačním šumem. Nicméně měření vypovídají o pravděpodobném chování čipu TDC-GP2 v běžných stabilních laboratorních podmínkách.

## 3.2 Použití

Pro vybavení přístroje potřebnými optickými elementy by bylo možné jej použít k laserovému měření vzdáleností, pro Time Correlated Photon Counting a i v dalších aplikacích.

## 3.3 Možnosti dalšího vývoje

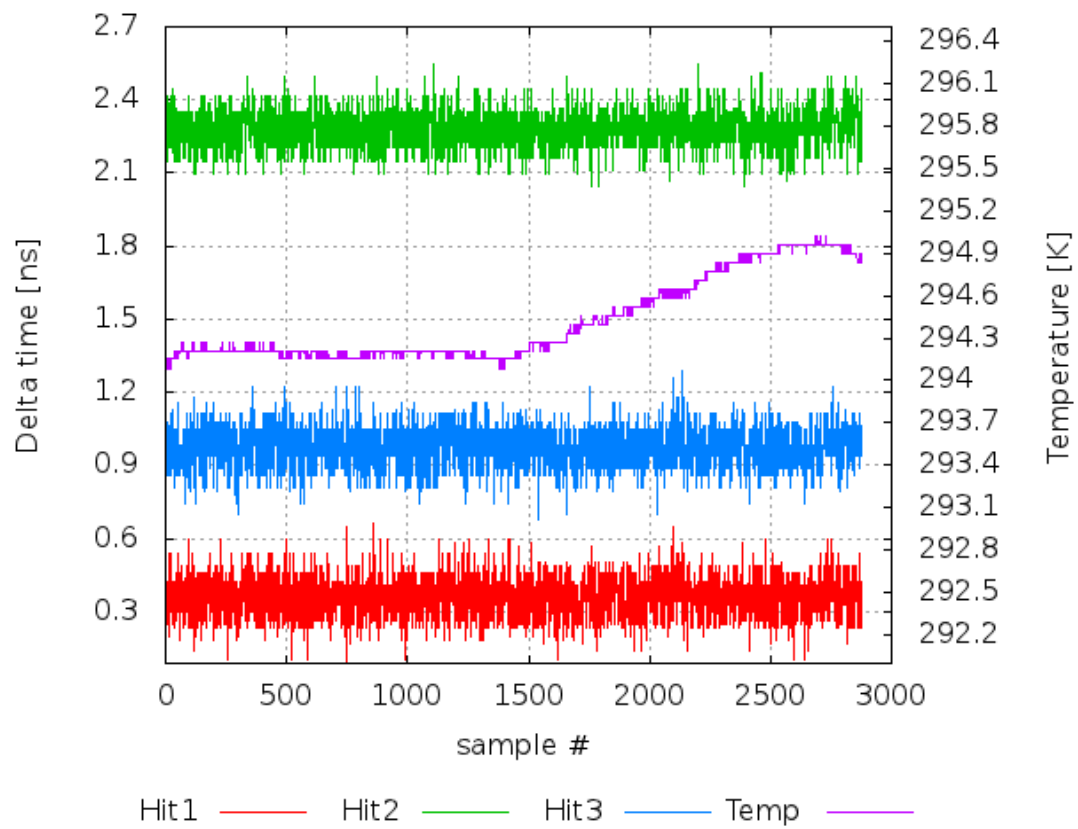
Další vývoj zařízení by již měl být cílen na konkrétní aplikaci ve které bude přístroje nasazen. Aktuální stav je dobrým výchozím bodem pro použití v konkrétních experimentech. Pro které je možné přístroj snadno upravit.

### 3.3.1 Komunikační protokol

Použitý komunikační protokol je důsledkem postupného vývoje prototypů a zatím se stále vyvíjí. Neboť není známo podobné zařízení od kterého by bylo možno převzít komunikační formát. A jeho konkrétní podoba se ustálí pravděpodobně až po jeho skutečném využití v experimentu.

### 3.3.2 Speciální zpracování rychlých vstupních a výstupních signálů

Samotný čip TDC-GP2 používá jako vstupní a výstupní signál logické úrovně 5V CMOS. To nemusí být pro některé aplikace vhodné, jednak kvůli komplikacím s vedením jednoduchého CMOS signálu na delší vzdálenosti a potom i z hlediska ochrany samotného obvodu před poškozením externím zařízením.

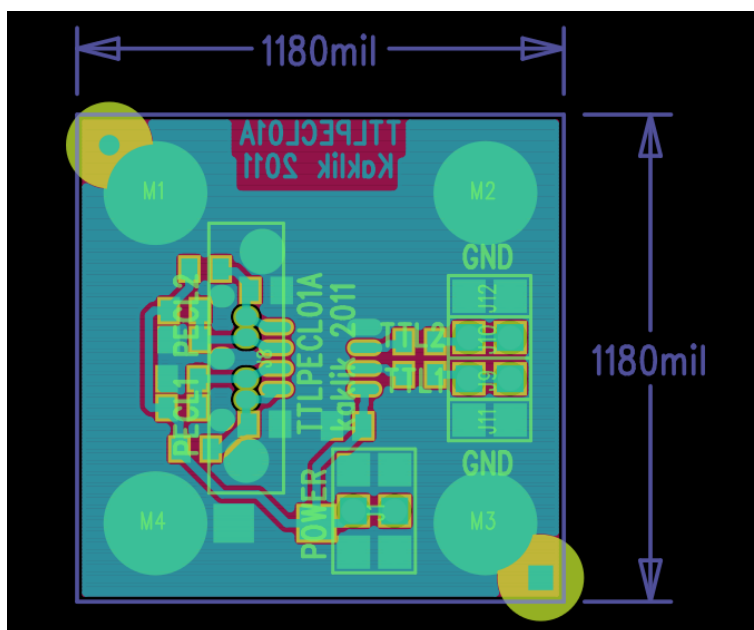


Obrázek 14: Naměřené fluktuační výstupů PIC18F4550 během časového měřicího módu 2

Do budoucna bylo proto připraveno několik rozšiřujících modulů umožňujících interakci s jinými přístroji.

Patří mezi ně převodník TTL na PECL, výstupní PECL signál je pak diferenciální a lze jej proto snadno odvádět na velké vzdálenosti kvalitním diferenciálním vedením, jako jsou například kabely SATA, nebo UTP kabely bez rizika poškození signálu elektrickou interference. Stejný převodník (Osazený jiným IO) pak lze použít i k převedení PECL signálu zpět na TTL a dovedením pouze na krátkou vzdálenost. Problémy kompatibility CMOS a TTL lze pak v takovém případě zanedbat. Dalším modulem je vícenásobný aktivní rozbočovač na 10 kanálů CLKHUB02A, který lze využít k rozvodu signálu do více míst bez ztráty jeho intenzity.

V případě že by bylo přesto nutné stále používat CMOS signál a hrozilo by narušení jeho integrity disperzí vedení nebo jinými vlivy, tak lze zařízení snadno dovybavit rychlým komparátorem, jako je například některý z ADCMP551/ADCMP552/ADCMP553.



Obrázek 15: Návrh desky plošného spoje převodníku TTL na PECL a opačně.

## 4 Závěr

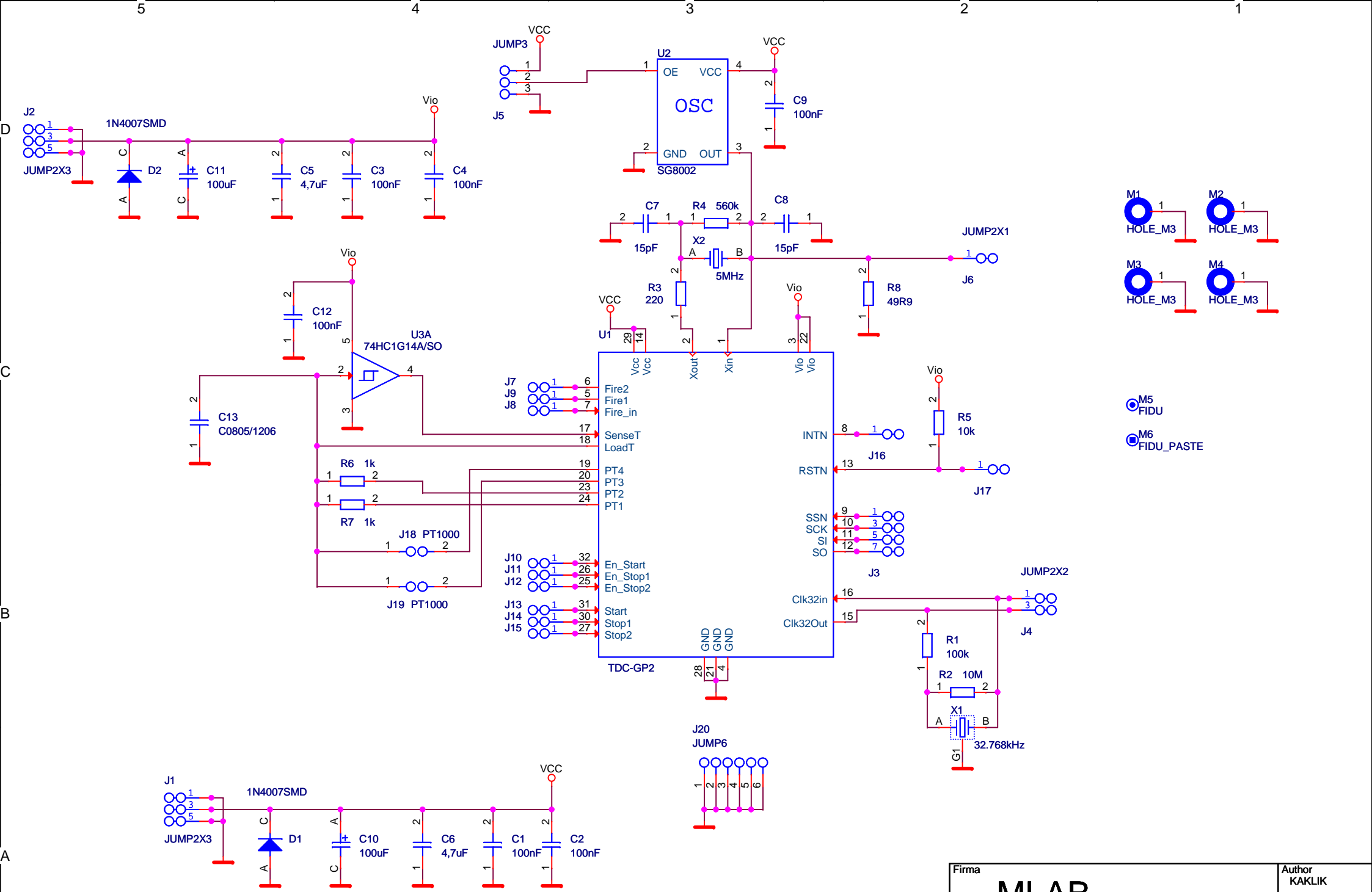
Výsledkem práce je přístroj, který lze bez zásadních úprav využít k měření krátkých časových intervalů v laboratorních experimentech. Zařízení je zároveň dostatečně flexibilní pro potřebné úpravy na základě požadavků některých speciálních aplikací, které zatím nelze předvídat.

## Seznam obrázků

1	Ideové schéma měřicí jednotky TDC . . . . .	5
2	Způsob přesného měření delších časových úseků . . . . .	5
3	Ideové schéma cílového zařízení . . . . .	6
4	Blokové schéma čipu TDC-GP2 . . . . .	7
5	1. testovací prototyp . . . . .	8
6	Druhý testovací prototyp . . . . .	9
7	Způsob propojení modulů druhého prototypu . . . . .	10
8	Návrh plošného spoje modulu GP201A . . . . .	11
9	Hlavní programová smyčka řídicího mikrokontroléru PIC16F887 . . . . .	12
10	Průběh měření v čipu GP2 během měřicího módu 1. . . . .	13
11	Průběh měření v čipu GP2 během měřicího módu 2. . . . .	14
12	Průběh zpoždění signálu a teploty během měření zkrouceného páru vodičů.	17
13	Průběh zpoždění signálu a teploty během měření koaxiálního kabelu RG174.	18
14	Naměřené fluktuace výstupů PIC18F4550 během časového měřicího módu 2	20
15	Návrh desky plošného spoje převodníku TTL na PECL a opačně. . . . .	21

## Reference

- [1] *Silicon Labs Application Note AN491*  
<http://www.silabs.com/support%20documents/technicaldocs/an491.pdf>
- [2] *Fairchild Semiconductor Application Note 393 March 1985*
- [3] *Fairchild Semiconductor Application Note AN-610 April 1989*
- [4] *Analysis on the Effectiveness of Clock Trace Termination Methods and Trace Lengths on a Printed Circuit Board*  
Mark I. Montrose  
Montrose Compliance Services 2353  
Mission Glen Dr. Santa Clara, CA 95051-1214 (408)  
247-5715
- [5] *PIC16F887 datasheet*  
<http://ww1.microchip.com/downloads/en/DeviceDoc/41291F.pdf>
- [6] *PIC18F4550 datasheet*  
<http://ww1.microchip.com/downloads/en/DeviceDoc/39632e.pdf>
- [7] *TDC-GP2 datasheet*  
<http://www.acam-usa.com/GP2-Data-Sheet-Download.html>
- [8] *MLAB electronics development system*  
<http://www.mlab.cz>



Firma		Author	
MLAB		KAKLIK	
Size	Project Name	Schematic Name	Rev
A4	TDC	TDC-GP201A	A
Date:	Tuesday, November 23, 2010	Sheet	1 of 1

## List1

## High speed

Type	name	Temperature Frequency Stability	Frequency tolerance	Frequency	Package	Jitter		Price
oscillator	CFPS-67, -68, -69	±25ppm, ±50ppm, ±100ppm (inclusive of supply voltage & output load variations over the operating temperature range)		1,8-50MHz	5.0 x 3.2 x 0.95mm SMD Ceramic Package		Farnell	149 Kč
crystal	HC49US	50ppm	30ppm	3,5-30MHz	HC49US		Farnell	
crystal	Q 7.3728MHz SMD7050						GME	36 Kč
oscillator	SG – 310	25ppm	20ppm	3,5-80MHz	3,2x2,5 SMD			51 Kč
oscillator	CFPS-9	±25ppm, ±50ppm, ±100ppm (inclusive of supply voltage & output load variations over the operating temperature Range)		1,8-160MHz	5.0 x 3.2 SMD ceramic package with a sealed metal lid			92 Kč
oscillator	CFPS-72, -73	±20ppm, ±25ppm, ±50ppm, ±100ppm (inclusive of supply voltage & output load variations over the operating temperature range)		1,25-160MHz	7.0 x 5.0mm SMD Ceramic Package.		TME	57 Kč
oscillator	CFPS-32	±25ppm, ±50ppm, ±100ppm (inclusive of supply voltage & output load variations over the operating temperature range)		1,8-125MHz	7.5 x 5.0mm SMD Ceramic Package			
oscillator	FXO-HC736R-4	25ppm		4MHz	7,5 x 5,2			
oscillator	Si500S	10ppm	150ppm	0,9-200MHz	Footprint compatible with industry-standard 3.2 x 5.0 mm XOs	<1.5 ps		

## Low speed crystals

crystal	CM519	0,034ppm/K <sup>2</sup>	20ppm	32,768kHz	4,9x1,8 SMD	-	Farnell	8 Kč
crystal	Q 32.768KHZ		20ppm	32,768kHz	3x8mm DT 38 cilinder	-	GME	4 Kč
crystal	Q 32.768KHZ MP03			32,768kHz	3,8X8 SMD	-	GME	15 Kč
crystal	32.768K-20PPM		20ppm	32,768kHz	3x8 cilinder	-	TME	4 Kč