## VSY - Integrační voltmetr - dokumentace

Vojtěch Michal

26. listopadu 2021

#### 1 Stanovení hodnot součástek

#### 1.1 Parametry integrátoru

Pro invertující integrátor s operačním zesilovačem a prvky R, C platí závislost výstupního napětí  $u_o(t)$  na vstupním  $u_i(t)$  daná vztahem

$$u_o(t) = -\frac{1}{C} \int_0^t \frac{u_i(\tau)}{R} d\tau = \frac{-1}{R \cdot C} \int_0^t u_i(t) dt.$$
 (1)

Protože je integrátor po zakončení každé integrační periody vrácen do nuly (kondenzátor C je vybit), lze bez újmy na obecnosti předpokládat nulové počáteční podmínky. Operační zesilovače mají symetrické napájení  $\pm$  5 V a je silně nežádoucí, aby se jejich výstup dostal blízko oblasti saturace. Proto je potřeba volit parametry R, C tak, aby zvolená doba integrace při připojení maximálního vstupního napětí nedosáhla saturace integrátoru.

Pro zvolenou integrační dobu  $T_1=40$  ms volím maximální žádoucí napětí  $U_{o_{\max}}=3,3$  V, neboť poté bude možné pro případné ladění obvodu použít ADC na dalším nucleu. Dále volíme C=220 nF. Pro vstupní rozsah  $u_i\in\langle -2,0\rangle$  V platí

$$3,3 \text{ V} \ge U_{o_{\max}} = -\frac{1}{R \cdot C} \int_0^{T_1} u_{i_{\min}}(\tau) d\tau = \frac{1}{R \cdot C} \cdot T_1 \cdot |u_{i_{\min}}|, \qquad (2)$$

což je rovnice pro jednu neznámou R. Po úpravě

$$R \ge \frac{T_1 \cdot |u_{i_{\min}}|}{U_{o_{\max}} \cdot C}. \tag{3}$$

Pro výše uvedené parametry je to například

$$R \ge \frac{0.04 \text{ s} \cdot 2 \text{ V}}{3.3 \text{ V} \cdot 220 \cdot 10^{-9} \text{ F}} \approx 110 \text{ k}\Omega.$$
 (4)

S použitím  $R=200~\mathrm{k}\Omega$  budeme mít dvojnásobnou jistotu, že bude bezpečné na výstup integrátoru připojit ADC.

#### 1.2 Parametry regulátoru

K napěťové referenci TL431 je potřeba doplnit kondenzátor (doporučeno  $C_b = 22~\mu\text{F}$ ) a rezistor  $R_R$ , kterým potečou cca 2 mA při napěťovém úbytku 2,5 V. Použitelná hodnota je tedy  $R_R = 470~\text{R}$ .

# 2 Struktura aplikace

Mikrokontroler třemi logickými signály S2, S1, S0 (souhrně MUX\_SEL) nastavuje multiplexor na vstupu analogového front-endu. Mapování hodnot MUX\_SEL na zvolené kanály a jejich význam jsou v tabulce 1. Pro detailnější porozumění významu jednotlivých kanálů konzultujte schéma zapojení. Očekávané mapování signálů na piny Nucleo desky je uvedeno v tabulce 2.

Vstupní signál  $\mathbf{MCU\_IN}$  je přes ochranný rezistor připojen na výstup komparátoru. Detekováním hran na signálu  $\mathbf{MCU\_IN}$  lze identifikovat průchody napětí na integrátoru  $U_{\mathrm{int}}$  nulou. Na mikrokontroleru je signál připojen na timer, jenž zajištuje přesné odměřování času mezi hranami. Pro více informací viz 6

S2	S1	S0	jméno kanálu	význam
0	0	0	$U_{\mathrm{in}}$	neznámé vstupní napětí
0	0	1	GND	hladina nulového potenciálu
0	1	X	$U_{\rm ref}$	referenční napětí cca 2,51 V, generované obvodem TL431
1	X	X	$U_{\mathrm{FB}}$	feedback z výstupu komparátoru

Tabulka 1: Mapování hodnot MUX\_SEL na vstupní kanály multiplexoru

signál	periferie	pin STM32	pin Arduino konektoru
MCU_IN	TIM2_CH1, timer trigger	PA0	A0
$MCU\_IN$	TIM2_CH3, input compare	PA9	D8
$\mathbf{S1}$	TIM2_CH2, output compare	PA1	A1
S2	GPIO	PC1	A4
$\mathbf{S0}$	GPIO	PC0	A5
${f USART2\_TX}$	$\operatorname{USART2}$	PA2	N/A (přes ST-Link do PC)
USART2 RX	USART2	PA3	N/A (přes ST-Link do PC)

Tabulka 2: Pinout mikrokontroleru

### 3 Komunikační rozhraní

Zařízení komunikuje po sběrnici USART, nastavení 115200 baud, 8 datových bitů, jeden stop bit, bez parity. V rámci ST-Linku je přítomen USART<->USB převodník, který zajišťuje překlad komunikace pro PC. Všechny příkazy přijímané zařízením nerozlišují velká a malá písmena a jsou dlouhé jeden znak s výjimkou výzvy ke konfiguraci, která je detailně dokumentována v sekci 4 V tabu

### 4 Konfigurace

### 5 NAstavení periferií

popsat, kde jsou jaké CC jednotky atp.

## 6 Detailní popis chování aplikace

Pro snazší vysvětlení chování zařízení jsou připojeny obrázky z osciloskopu připojeného na obvod během testování. Na všech následujících obrázkách je použité stejné mapování kanálů osciloskopu uvedené v tabulce ??. Mezi obrázky se však liší časová základna i měřítko na vertikální ose. Velikost časové základny je na každém obrázku vidět na horním okraji uprostřed. Měřítko na svislé ose je zobrazeno v levém dolním rohu obrázků. Časové průběhy signálů během dvou po sobě jdoucích měřicích cyklů jsou vykresleny na obrázku ??, do kterého byly doplněny i názvy jednotlivých fází měřicího cyklu. Dílčí fáze převodu jsou popsány dále.

V režimu idle je aktivován feedback z komparátoru zpět na vstup integrátoru a výstup integrátoru  $U_{\rm int}$  osciluje poblíž nuly s malou amplitudou (pod 1 mV). Oscilují rovněž výstup komparátoru a ve fázi s ním výstup sledovače. Toto chování je vidět na levé straně obrázku  $\ref{eq:constraint}$ . Režim idle je zvolen při inicializaci zařízení, mezi měřicími cykly a po skončení měření.

Na základě příkazu ze seriové linky odstartuje převodník proces měření napětí:

- Ze stavu *idle* přejde software do stavu *soft start*.
- Vynucením aktivní (vysoké) úrovně na TIM2\_CH2 připojené na  $\bf S1$  se připraví mux na připojení referenčního napětí  $U_{\rm ref}$ .

příkaz	funkce	popis	
$\mathbf{S}$	Start/Stop	Spustí či zastaví měření s aktuálním nastavením	
$\mathbf{H}$	Help	Vypíše seznam rozpoznávaných příkazů	
$\mathbf{C}$	Configure	Vstoupí do konfiguračního módu (viz 4)	
	_		

kanál	barva	signál		
1	žlutá	napětí na integrátoru $U_{\rm int}$		
2	zelená	výstup komparátoru		
3	oranžová	výstup multiplexoru (aktuálně integrované napětí)		

Tabulka 3: Mapování kanálů osciloskopu na signály obvodu pro obrázky?? a další

- Uvedením  ${f S2}$  do logické nuly se deaktivuje feedback. Tím se připojí na výstup muxu referenční napětí  $U_{\rm ref}.$
- Spustí se TIM7 odpočítávající dobu specifikovanou parametrem soft\_start\_delay (v základu 800 μs).

Po uplynutí specifikované doby vyvolá TIM7 přerušení. Protože bylo integrováno kladné napětí, výstup integrátoru je nyní pod nulou a tedy ořezaný signál z komparátoru **MCU\_IN** je v logické nule. V obsluze přerušení:

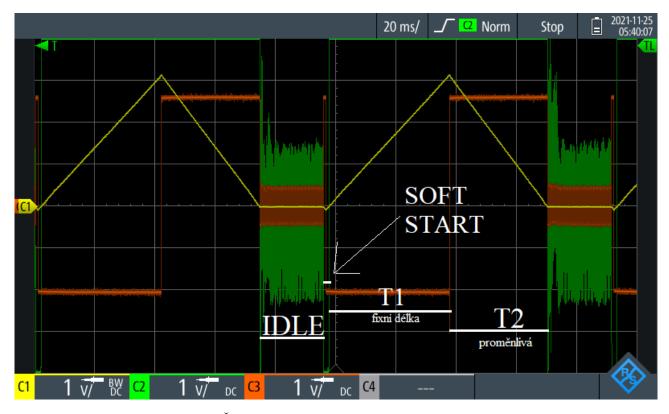
- Software přejde ze stavu soft start do stavu measuring. Ten není dále dělen, protože toto je poslední zásah ze strany jádra; dále bude zbytek měřicího procesu řídit kompletně hardware periferie TIM2.
- Software vygeneruje update TIM2 (vynulování registru CNT, případně aktualizace preloaded CCRx registrů).
- Aktivují se capture/compare jednotky peripferie TIM2.
- TIM2\_CH2 se přepne z vynucené aktivní úrovně na PWM2 mód (TIM2\_CH2 = 0 pro TIM2\_CNT <= TIM2\_CCR2). Tím je signál **S1** v nule a multiplexer se přepne z referenčního napětí na neznámé napětí  $U_{\rm in}$ .

Přepnutím na neznámé záporné napětí začíná výstupní napětí integrátoru růst. V okamžiku průchodu  $U_{\rm int}$  hladinou nulového potenciálu přeběhne signál  ${\bf MCU\_IN}$  do logické jedničky, což spustí čítač uvnitř TIM2. Timer čeká na uběhnutí předem nastavené doby  $T1=40~{\rm ms}$  v TIM2\_CCR2. Po jejich uplynutí nastane compare event, výstup TIM2\_CH2 (S1) jde do logické jedničky, čímž se místo neznámého napětí připojí na výstup multiplexoru kladné referenční napětí  $U_{\rm ref}$ . Začíná se odměřovat doba T2 proměnlivé délky. Integrováním kladného napětí začně poklesat napětí  $U_{\rm int}$ , až opět dosáhne hladiny nulového potenciálu. Tehdy nastane sestupná hrana na signálu  ${\bf MCU\_IN}$ , která je detekována input capture jednotkou TIM2\_CH3. Nastává capture event, aktuální hodnota TIM2\_CNT je uložena to TIM2\_CCR3 a jádro dostane požadavek na přerušení. Protože  ${\bf MCU\_IN}$  je po sestupné hraně v logické nule, TIM2 se v týž okamžik sám deaktivuje.

V obsluze přerušení od TIM2 jsou vyčteny hodnoty registrů TIM2\_CCR3 a TIM2\_CCR2. Díky nastavení slave mode controlleru tak, aby timer čítal jen a tehdy, když je logický signál  $\mathbf{MCU\_IN}$  v logické jedničce, tedy výstup komparátoru je na kladném napájení, tedy  $U_{\mathrm{int}} > 0$  V, obsahuje registr TIM2\_CCR3 přesně dobu mezi vzestupným a sestupným průchodem napětí  $U_{\mathrm{int}}$  nulou, tedy platí

$$TIM2 \quad CCR3 = T1 + T2. \tag{5}$$

Neboť hodnota TIM2\_CCR2 byla přesně použita pro vygenerování doby T1, jejich odečtením je získána délka doby T2 v cyklech systémových hodin (8 cyklů na mikrosekundu, 125 ns na cyklus). Následně je nastavením signálu  $\mathbf{S2}$  aktivován na multiplexoru feedback. Systém přechází do stavu idle.



Obrázek 1: Časové průběhy signálů během měření  $U_{\rm in}~\approx~U_{\rm FB}$ 



Obrázek 2: Detail časového průběhu signálů během fáze  $soft\ start$