

### Elektrická měření

# 4. MĚŘENÍ PROUDU A NAPĚTÍ

2023/2024

**Jakub Svatoš** 

### 4. MĚŘENÍ PROUDU A NAPĚTÍ

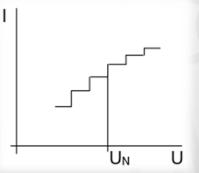
- Etalony, referenční a kalibrační zdroje
- Měření stejnosměrného napětí přehled možností s ohledem na velikost měřeného napětí, kompenzační metoda, měření velmi malých napětí, vliv vstupní napěťové nesymetrie skutečného OZ, automaticky nulovaný zesilovač, modulační zesilovač, měření teploty termočlánky
- Měření stejnosměrného proudu přehled možností s ohledem na velikost měřeného proudu, metody pro měření velkých proudů
- Měření střídavého napětí a proudu přehled použitelných přístrojů a jakou hodnotu měří, měření střídavého proudu
- **Měřicí transformátory** *U* i *I*, náhradní schéma, zapojení, použití, chyby

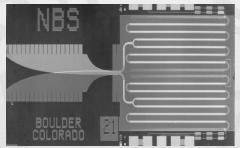
### Etalony, referenční a kalibrační zdroje

**Elektrický proud** – Základní jednotkou **SI** je ampér. Je definována fixováním číselné hodnoty elementárního náboje e rovné 1,602 176 634 × 10<sup>-19</sup>, je-li vyjádřena v jednotce C, což se rovná A's.

**Realizace** – přes absolutní jednotku napětí (Josephsonův jev) a odporu (kvantový Hallův Jev), které jsou definovány na základě fundamentálních konstant – Planckovy konstanty h a náboje elektronu e.

**Primární etalon - Josephsonův jev –** inverzní střídavý Josephsonův jev, kdy přivedením střídavého proudu (obvykle pomocí externího elektromagnetického pole) na Josephsonův přechod se vytvoří stejnosměrné napětí, tedy jev slouží jako dokonalý převodník frekvence na napětí





$$U_{N} = nf_{0} \frac{h}{2e}$$

$$\frac{2e}{h} = 483,59790 \text{ THz}/V$$



#### Sekundární etalony

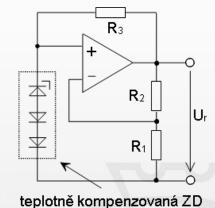
### Teplotně kompenzované Zenerovy diody nebo teplotně kompenzovaný PN přechod báze-emitor

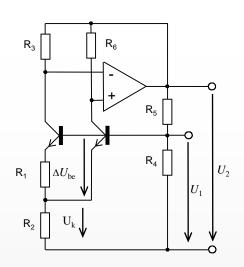
(definovaný proud + termostat)

Referenční zdroje – integrované obvody

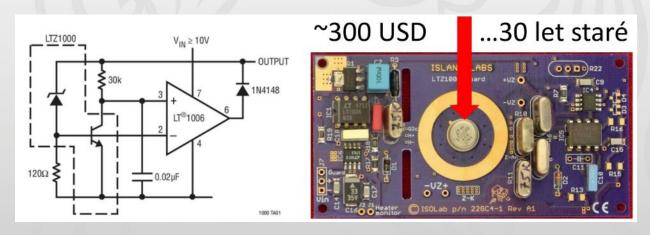
$$U_{\rm r} = U_{\rm ZD} \left( R_1 + R_2 \right) / R_1$$

$$U_2 = U_1(R_4 + R_5) / R_4$$



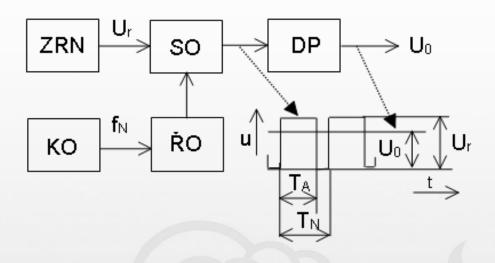


Mezi nejstabilnější na trhu dostupné reference patří LTZ1000A (drift v řádu ppm/měsíc), technologie podpovrchové zenerovy diody s termostatem



#### Napěťové kalibrátory

#### přesné D/A převodníky s šířkovou modulací





ZRN- zdroj referenčního napětí

SO – spínací obvod

DP – dolní propust

KO – krystalový oscilátor

ŘO - řídící obvod

$$U_0 = U_r \frac{T_A}{T_N} = U_r \frac{X}{N}$$

kde

$$T_A = \frac{X}{f_N}, \quad T_N = \frac{N}{f_N}$$

X = číslo, které převádíme na napětíN = rozsah převodníku

### Měření stejnosměrného napětí

10 mV  $\div$  1000 V magnetoelektrické voltmetry,  $R_i = 1 \div 50 \text{ k}\Omega/\text{V}$ 

10 mV ÷ 1000 V běžné multimetry,  $R_{VST}$  = 10 MΩ

< 10 mV kvalitní multimetry, speciální mikro/nanovoltmetry

#### Zesilovače:

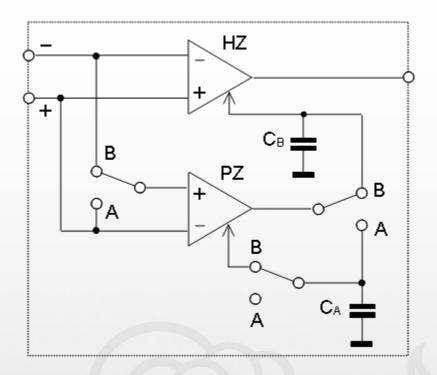
> 10 mV měřicí stejnosměrně vázané zesilovače\*)

0,1 mV ÷ 10 mV automaticky nulované zesilovače

< 0,1 mV modulační zesilovače

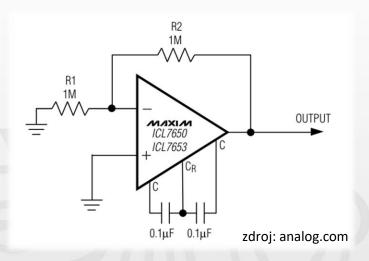
\*) viz. přednáška č. 3 – nutno uvažovat i vliv vstupní napěťové nesymetrie

#### Automaticky nulovaný zesilovač



HZ - hlavní zesilovač

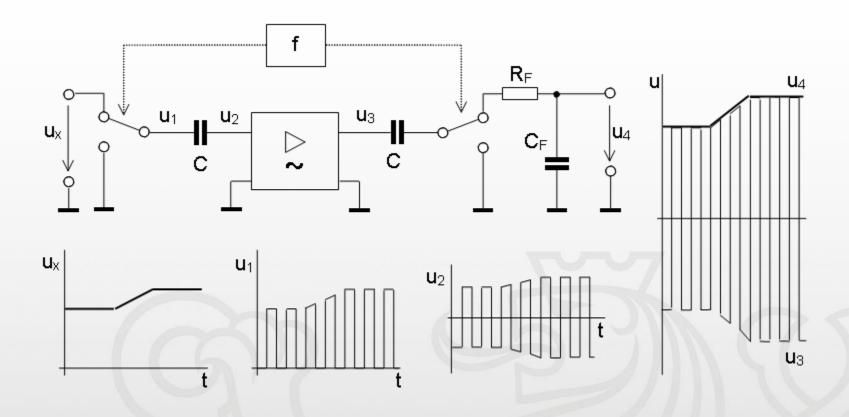
PZ - pomocný zesilovač



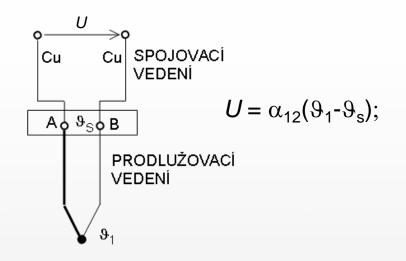
Poloha A: vstupní napěťová nesymetrie PZ je zesílena a výstupní napětí je zapamatováno na  $C_A$ 

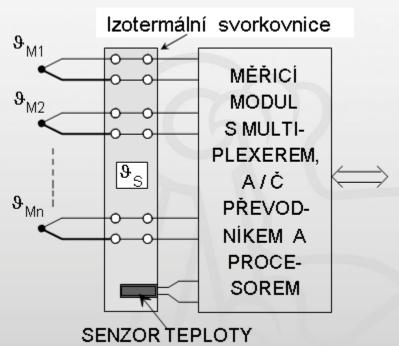
*Poloha B:* napěťová nesymetrie PZ je kompenzována napětím z  $C_A$ , Vstupní napěťová nesymetrie HZ je zesílena PZ a přivedena na kompenzační vstup HZ – tím je kompenzována napěťová nesymetrie HZ. Současně je toto napětí zapamatováno na  $C_B$  a použito pro kompenzaci HZ v předchozím taktu (poloha A).

#### Modulační zesilovač

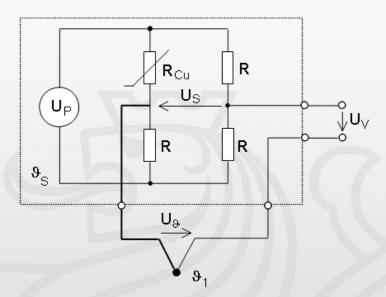


#### Měření malých napětí – např. měření teploty termočlánky





 $\alpha_{12}$  = termoelektrický koeficient (VK<sup>-1</sup>)  $\vartheta_s$  = teplota "studeného" (srovnávacího) konce Lze stanovit měřením nebo kompenzovat "kompenzační krabicí".



Kompenzační krabice

$$U_{V} = U_{\vartheta} + U_{S} = k(\vartheta_{1} - \vartheta_{S}) + k'\vartheta_{S}$$



#### Typický laboratorní termočlánek typu K



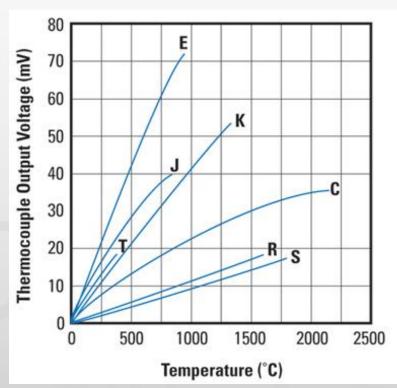
Praktické provedení spoje dvou kovů pouzdru



Kompenzační krabice Omega CJ



Průmyslový termočlánek v ochranném



# Měření stejnosměrného proudu

1 μA až 10 A číslicové multimetry popř. magnetoelektrické ampérmetry,

(s přepínatelným bočníkem, úbytky napětí typicky 50 ÷ 200 mV)

10 A až 1000 A externí bočník + číslicový multimetr popř. magnetoelektrický

milivoltmetr (úbytky napětí typicky 50 ÷ 200 mV)

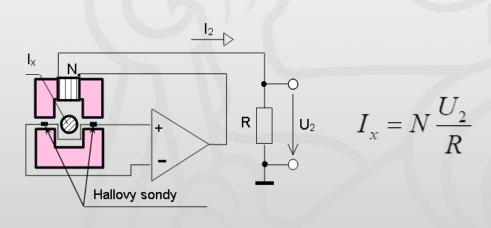
< 1 μA speciální číslicové nano/pikoampérmetry (obvykle měření úbytku

napětí na vysokoohmovém odporu mikrovoltmetrem)

< 10 mA bez úbytku napětí – převodník proud - napětí s OZ (viz. předn. 3,

nutno uvažovat vstupní klidové proudy)

10 mA až 10 kA bez úbytku napětí – používají se magnetické senzory:





## Měření střídavého napětí

- 1) Měření střední hodnoty, cejchováno v efektivní hodnotě pro sinusový průběh
- magnetoelektrický s usměrňovačem 2 ÷ 1000 V (50 Hz ÷ 5 kHz) již historie
- číslicové multimetry nižší třídy (10 mV ÷ 1000 V, fr. rozsah do 1 až 10 kHz)



 - < 1 mV - lock-in zesilovač nebo selektivní mikrovoltmetr (je třeba měřit jen požadovanou frekvenci)

Poznámka: Měření VF signálu není v osnovách tohoto předmětu.

#### 2) Měření efektivní hodnoty

Efektivní hodnota střídavého napětí ( $U_{RMS}$ ) je rovna takové hodnotě stejnosměrného napětí, která na odporové zátěži poskytne stejný průměrný výkon.

- elektromagnetický (feromagnetický), 10 ÷ 1000 V !!POZOR!! frekvenční omezení již historie
- kvalitnější multimetry s převodníky efektivní hodnoty, střídavé rozsahy označeny RMS popř. TRUE RMS, nejpoužívanější **"implicitní" převodník** (např. IO *AD 637*) viz přednáška 9.
- Číslicové měření vzorkovací metoda pro schodovitou aproximaci platí:

$$U_{ef} = \sqrt{\frac{1}{N} \sum_{n=1}^{N} u_n^2}$$

kde N = počet vzorků za periodu

### Měření střídavého proudu

**efektivní hodnota přímo** – elektromagnetický ampérmetr (1 mA ÷ 10 A) – úbytky i na indukčnosti systému, frekvenční omezení (cca do 1 kHz)

pro **harmonický** průběh **magnetoelektrický s usměrňovačem** – vždy bočník – velká spotřeba (viz. 2. přednáška)

**číslicové multimetry** (ampérmetry) – měření úbytku na bočníku – úbytky typicky 10 (20) mV nebo 100 (200) mV, použitelné do jednotek kHz, měření efektivní hodnoty – omezení viz měření stř. napětí. Pro **vyšší kmitočty** (do stovek kHz) se používá bezindukční (koaxiální) bočník:

trubka a čela z vodivého materiálu



měření proudu s **galvanickým oddělením** – převodníky s **Hallovou sondou** (viz. stejnosměrná měření) a **MTP** 

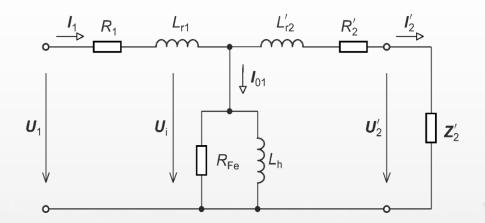
### Měřicí transformátory

**Měřicí transformátory proudu** (MTI, MTP) (současně galvanické oddělení) se používají pro proudy větší než cca 10 A *bez stejnosměrné složky* (pro "technické" kmitočty).  $I_2$  zpravidla 5 (1) A.

**Měřicí transformátory napětí** (MTU) (galvanické oddělení) lze použít pro střídavá napětí bez stejnosměrné složky (pro "technické" kmitočty).  $U_2$  zpravidla 100 V.



Zjednodušené náhradní schéma měřicího transformátoru "přepočítaného na primár": (převodem 1:1)



$$\mathbf{U}_{2}' = \mathbf{U}_{2} \frac{N_{1}}{N_{2}} = p_{U} \mathbf{U}_{2}$$

$$\mathbf{I}_{2}' = \mathbf{I}_{2} \frac{N_{2}}{N_{1}} = p_{I} \mathbf{I}_{2}$$

$$R_{2}' = p_{U}^{2} R_{2} \qquad \mathbf{Z}_{2}' = p_{U}^{2} \mathbf{Z}_{2}$$

magnetovací proud  $I_{01}$  způsobuje chybu převodu a fáze MTI  $\Rightarrow$  požadavek  $Z_2$  minimální, sekundár se nesmí rozpojit!!!

*úbytky napětí* na  $R_1$ ,  $R_2$ ,  $L_{r1}$ ,  $L_{r2}$  způsobuje **chybu převodu a fáze MTU**  $\Rightarrow$  požadavek  $Z_2$  maximální.

(udává se max./min. hodnota Z<sub>2</sub> nebo max zdánlivý výkon ve VA)