



Wydział Samochodów i Maszyn Roboczych

POLITECHNIKA WARSZAWSKA

Podstawy automatyki i teorii maszyn
semestr zimowy 2019/2020

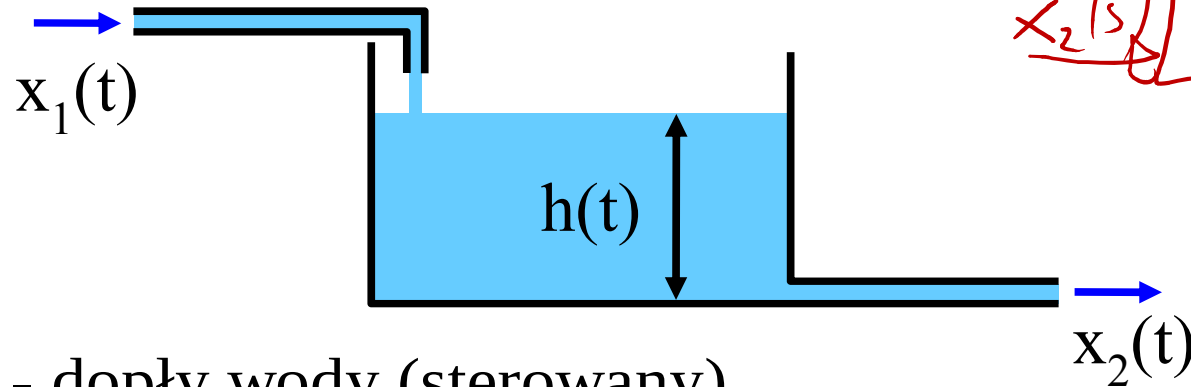
dr inż. Sebastian Korczak

Wykład 12

Przykłady ze sterowania.
Regulator PID.
Metoda Zieglera-Nicholsa.
Stabilność.

Przykład

Sterowanie poziomem wody



$x_1(t)$ [m^3/s] - dopływ wody (sterowany)

$x_2(t)$ [m^3/s] - odpływ wody (niesterowany, nie mierzony)

$v(t)$ [m^3] - objętość wody w zbiorniku

$h(t)$ [m] - poziom wody w zbiorniku

A [m^2] - pole powierzchni przekroju zbiornika prostokątnego

$$\frac{dv(t)}{dt} = x_1(t) - x_2(t)$$

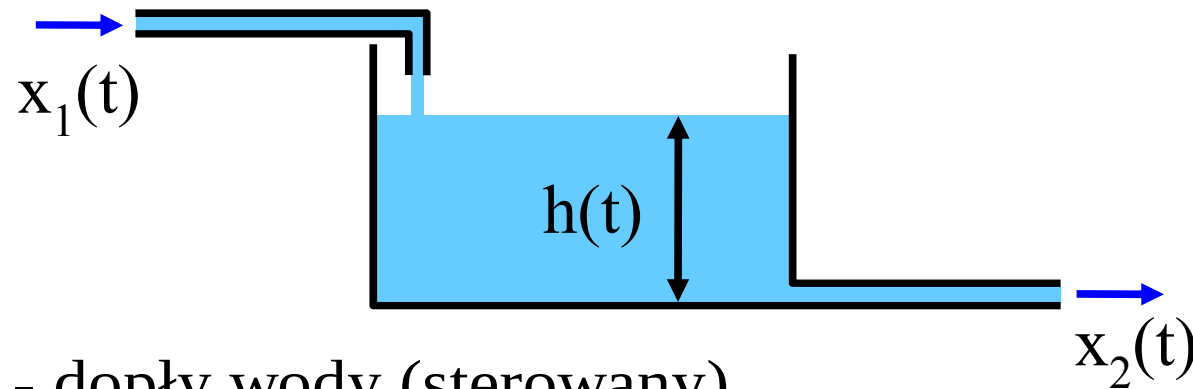
$$A \frac{dh(t)}{dt} = x_1(t) - x_2(t)$$

$$A s \cdot H(s) = X_1(s) - X_2(s)$$

$$G(s) = \frac{H(s)}{X_1(s) - X_2(s)} = \frac{1}{A \cdot s}$$

Przykład

Sterowanie poziomem wody



$x_1(t)$ [m^3/s] - dopływ wody (sterowany)

$x_2(t)$ [m^3/s] - odpływ wody (niesterowany, nie mierzony)

$v(t)$ [m^3] - objętość wody w zbiorniku

$h(t)$ [m] - poziom wody w zbiorniku

A [m^2] - pole powierzchni przekroju zbiornika prostopadłościennego

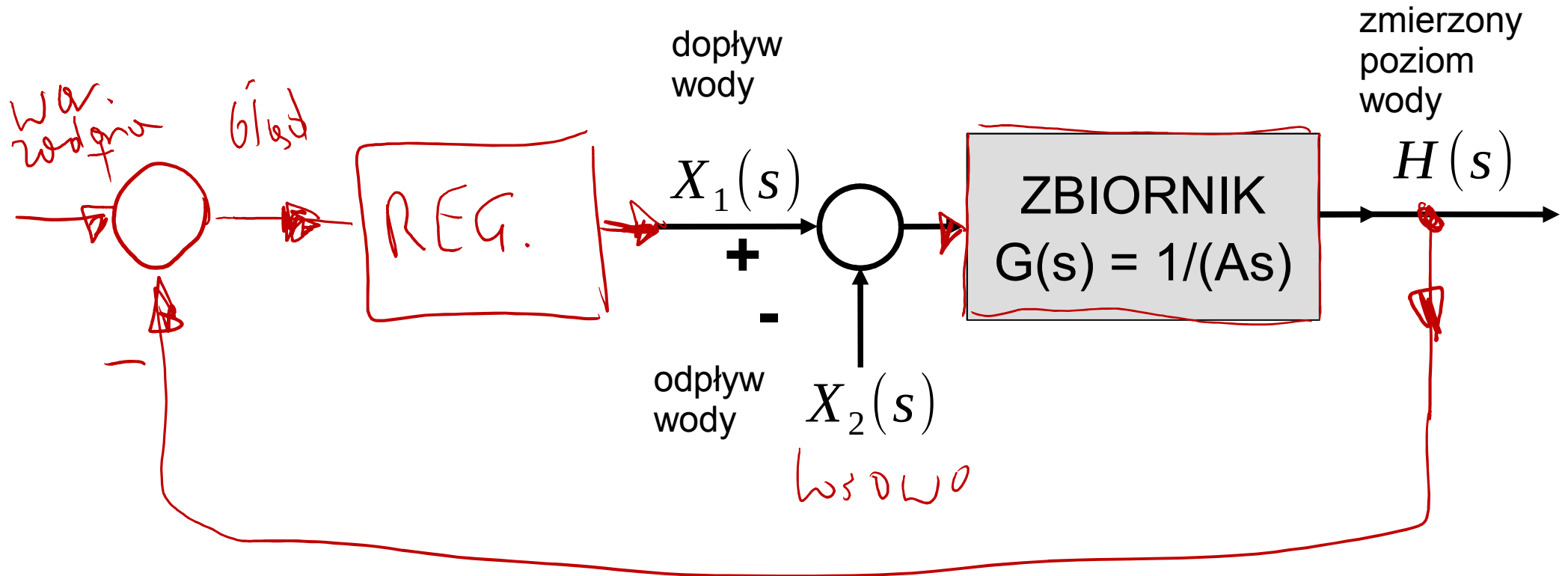
$$\frac{dv(t)}{dt} = x_1(t) - x_2(t)$$

$$G(s) = \frac{H(s)}{X_1(s) - X_2(s)} = \frac{1}{As}$$

$$A \frac{dh(t)}{dt} = x_1(t) - x_2(t)$$

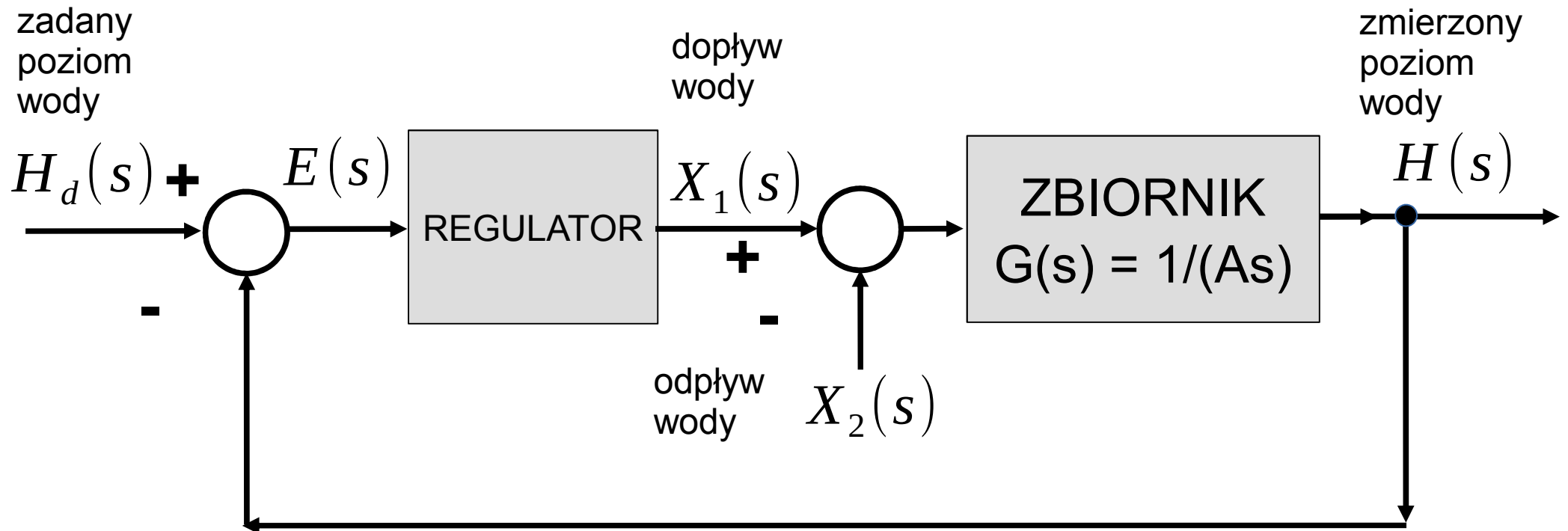
Przykład

Sterowanie poziomem wody



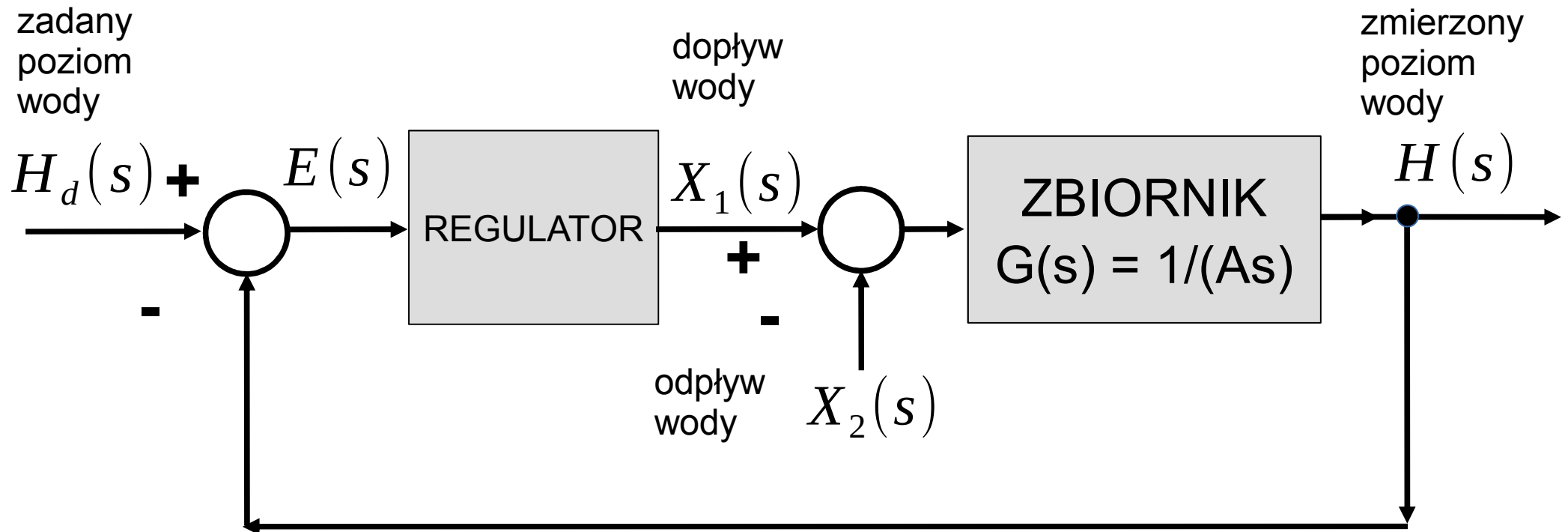
Przykład

Sterowanie poziomem wody



Przykład

Sterowanie poziomem wody



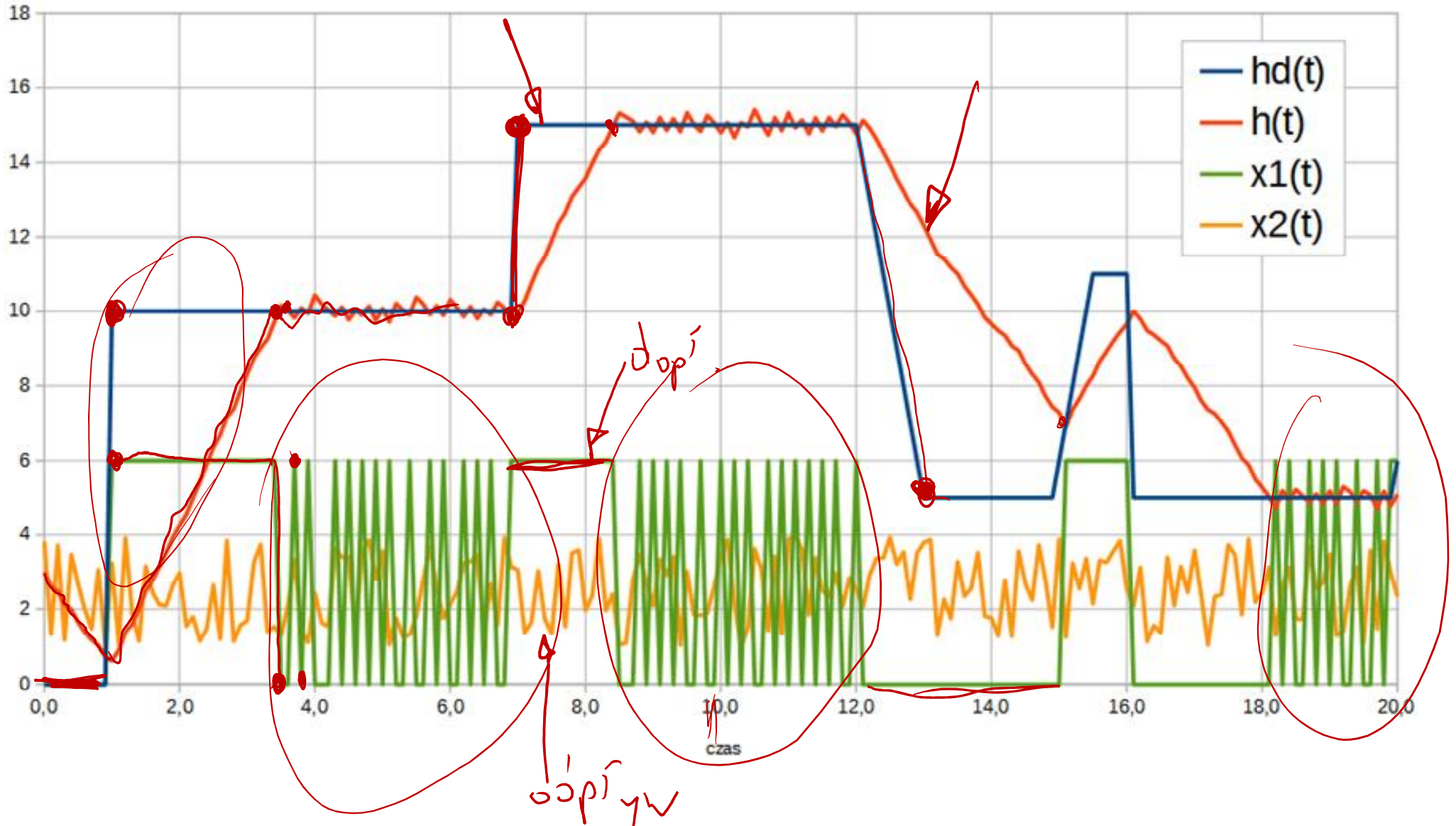
Proponowane regulatory:

- idealny dwustanowy
- dwustanowy z histerezą
- proporcjonalny

Przykład

Sterowanie poziomem wody

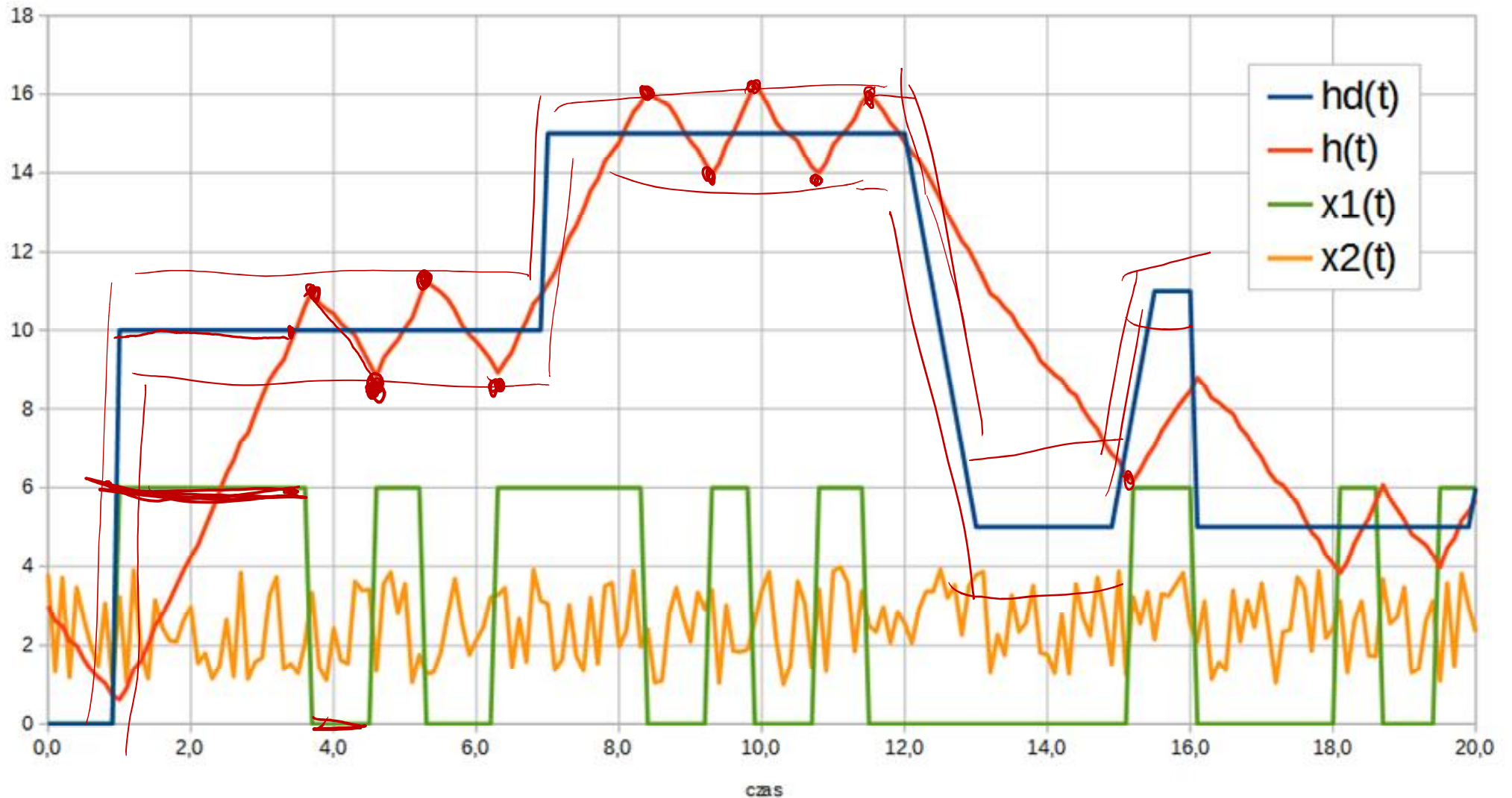
regulator idealny dwustanowy



Przykład

Sterowanie poziomem wody

regulator dwustanowy z histerezą



Przykład

Sterowanie poziomem wody

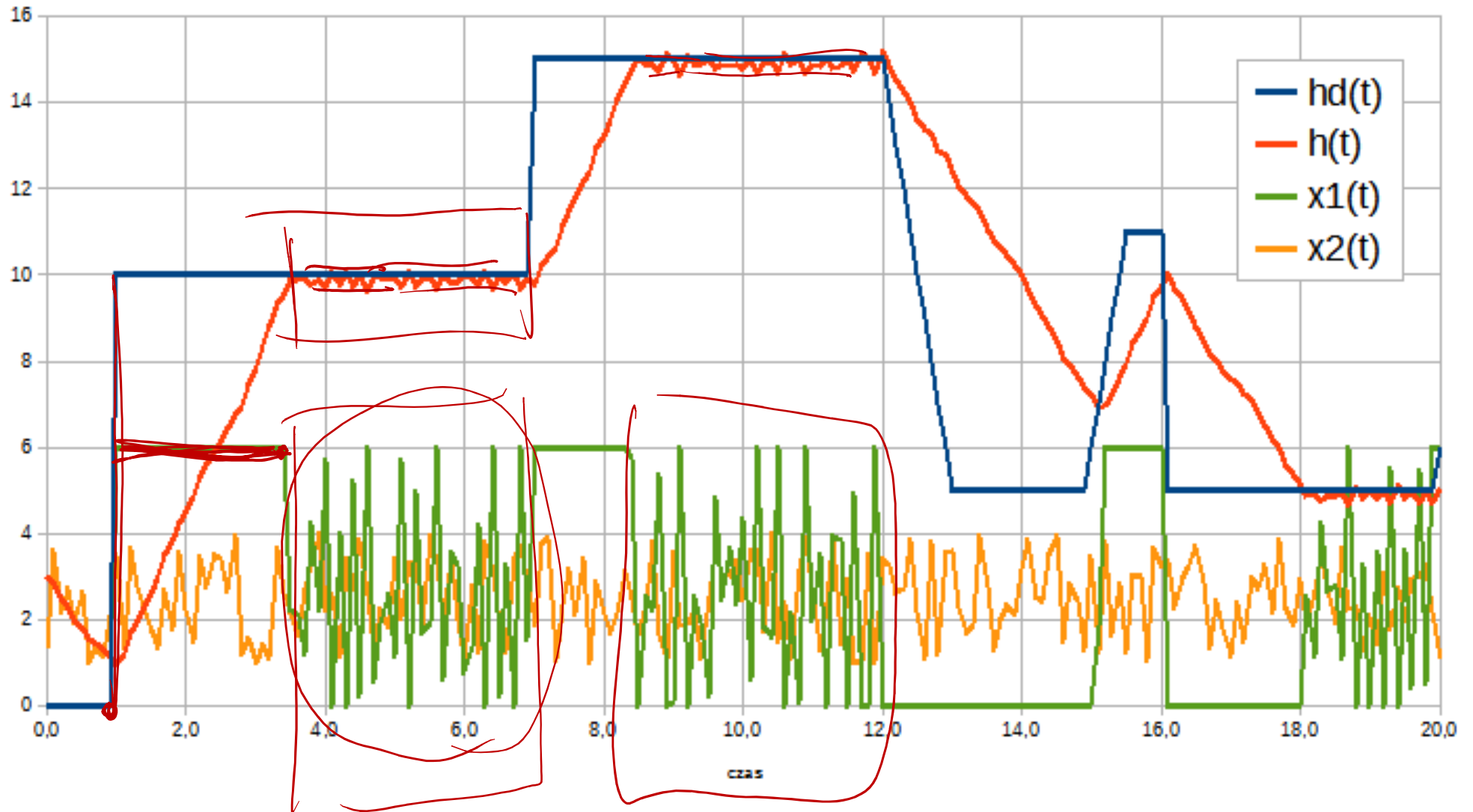
regulator proporcjonalny (małe wzmacnienie k_p)



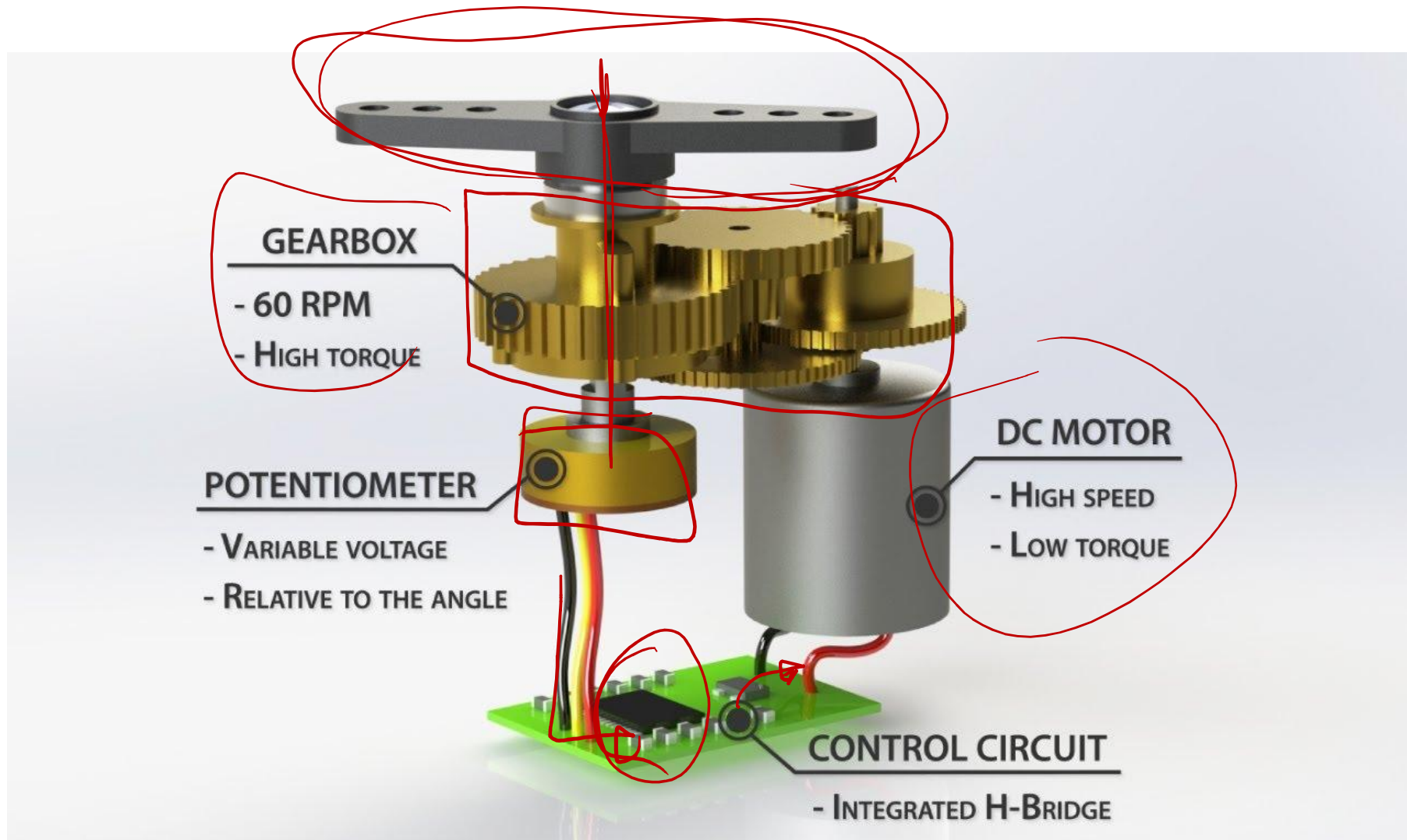
Przykład

Sterowanie poziomem wody

regulator proporcjonalny (duże wzmocnienie k_p)

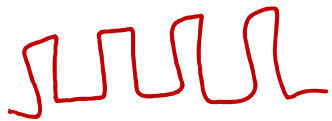
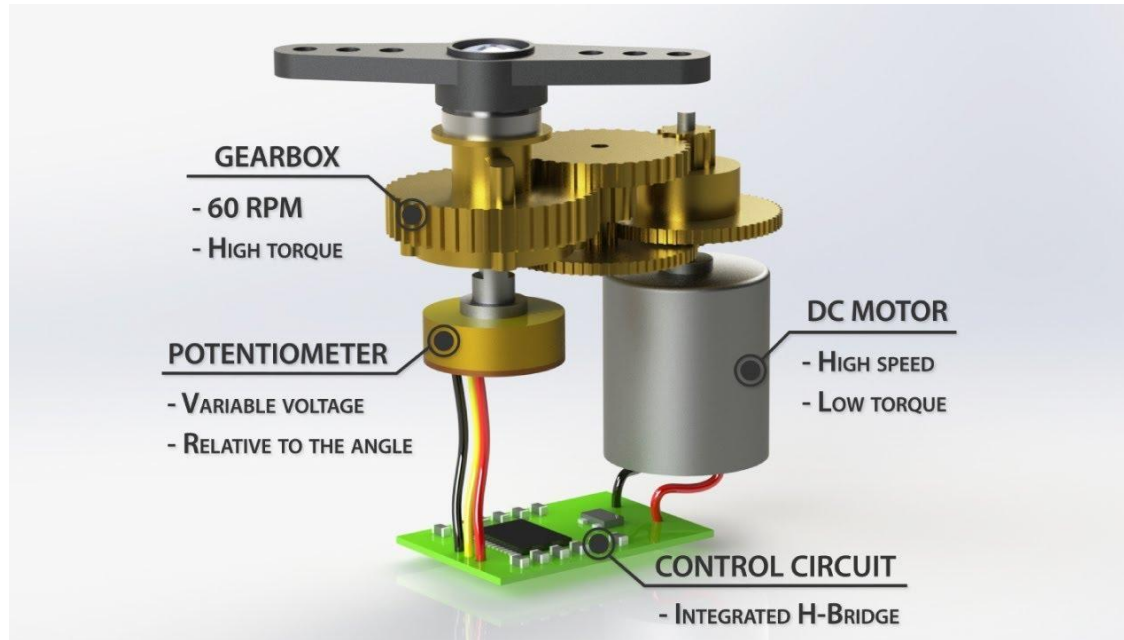


Sterowanie kątem obrotu (serwomotor)

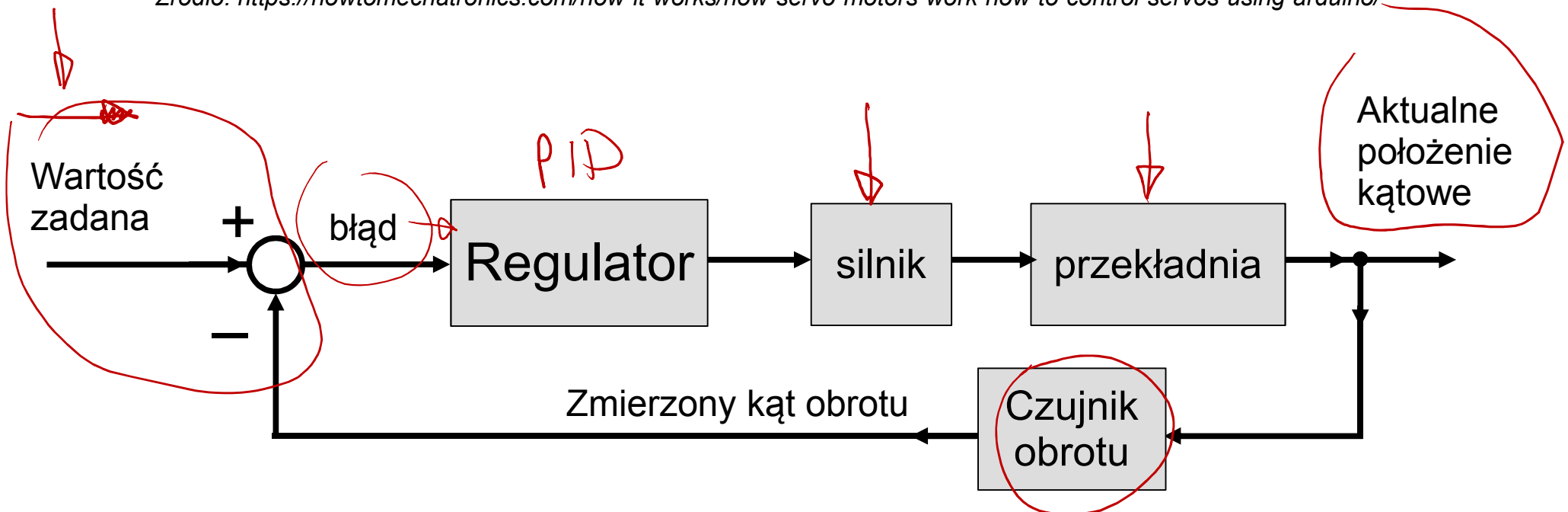


źródło: <https://howtomechatronics.com/how-it-works/how-servo-motors-work-how-to-control-servos-using-arduino/>

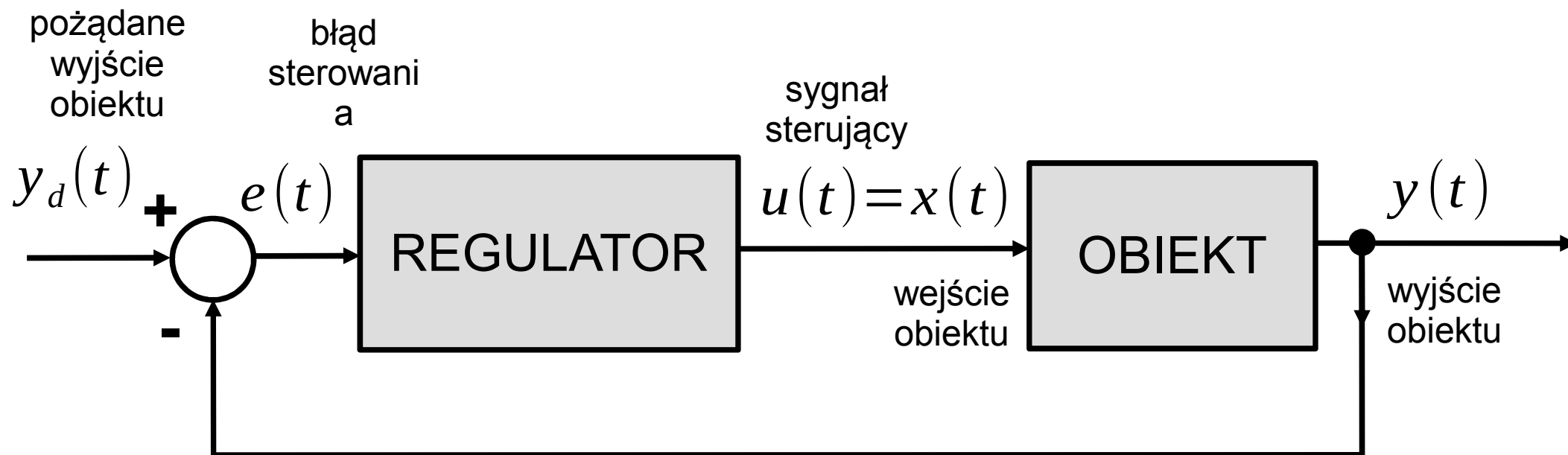
Sterowanie kątem obrotu (serwomotor)



Źródło: <https://howtomechatronics.com/how-it-works/how-servo-motors-work-how-to-control-servos-using-arduino/>



Sterowanie w zamkniętej pętli



Transmitancje podstawowych regulatorów

Regulator	Transmitancja
Proporcjonalny (P)	$k_P \in \mathbb{R}_+$
Całkujący (I)	$\frac{1}{T_i s}$ $T_i \in \mathbb{R}_+$ [s]
Różniczkujący idealny (D)	$T_d s$ $T_d \in \mathbb{R}_+$ [s]
Różniczkujący rzeczywisty (D)	$\frac{T_d s}{T s + 1}$ $T_d, T \in \mathbb{R}_+$ [s]

Transmitancje podstawowych regulatorów

Regulator	Transmitancja
Proporcjonalno-całkujący (PI)	$k_P \left(1 + \frac{1}{T_i s} \right)$
Proporcjonalno-różniczkujący (PD) z różniczkowaniem idealnym	$k_P (1 + T_d s)$

Transmitancje podstawowych regulatorów

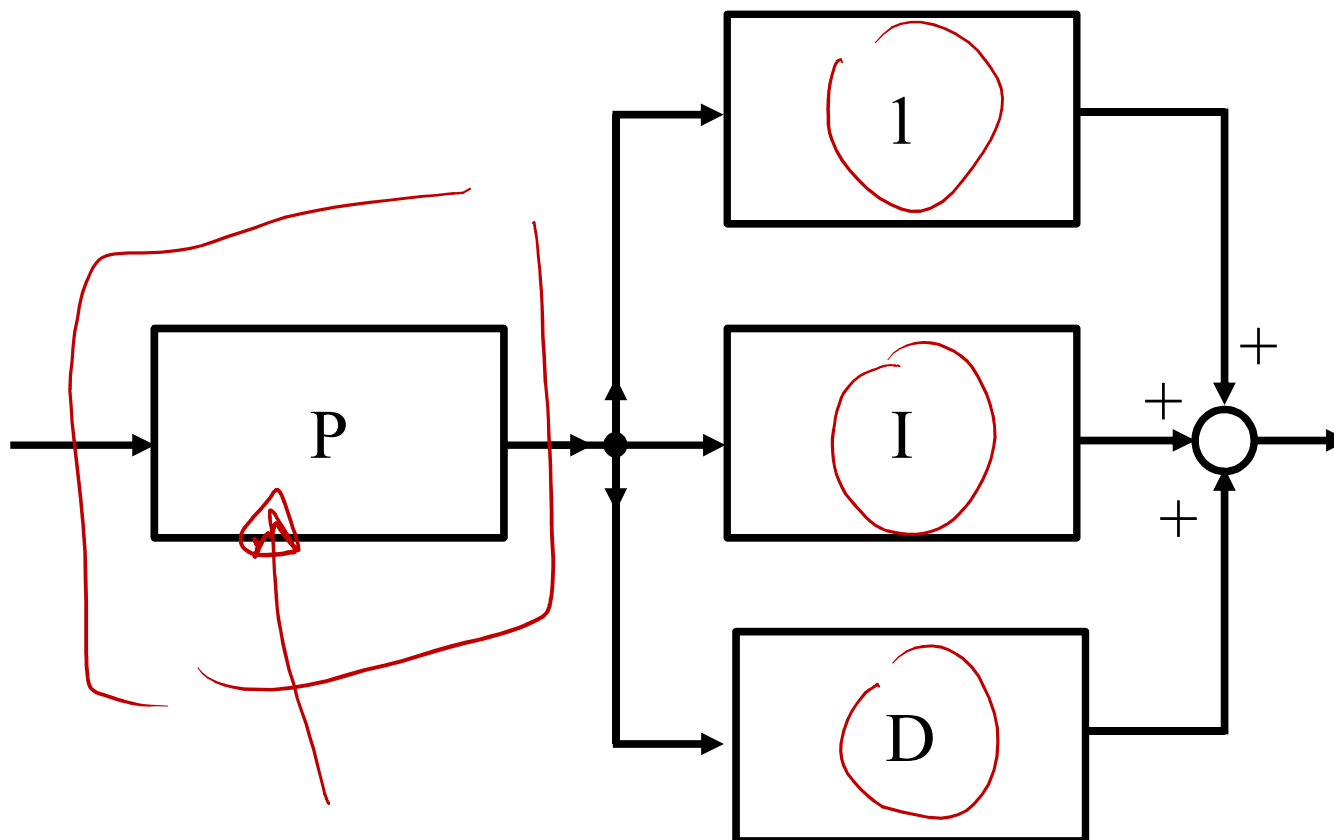
1911 1922

Regulator	Transmitancja
<p>Proporcjonalno-całkująco-różniczkujący (PID) w postaci standardowej z różniczkowaniem idealnym</p>	$k_P \left(1 + \frac{1}{T_i s} + T_d s \right)$
<p>Proporcjonalno-całkująco-różniczkujący (PID) w postaci równoległej z różniczkowaniem idealnym</p>	$k_P + k_i \frac{1}{s} + k_d s$

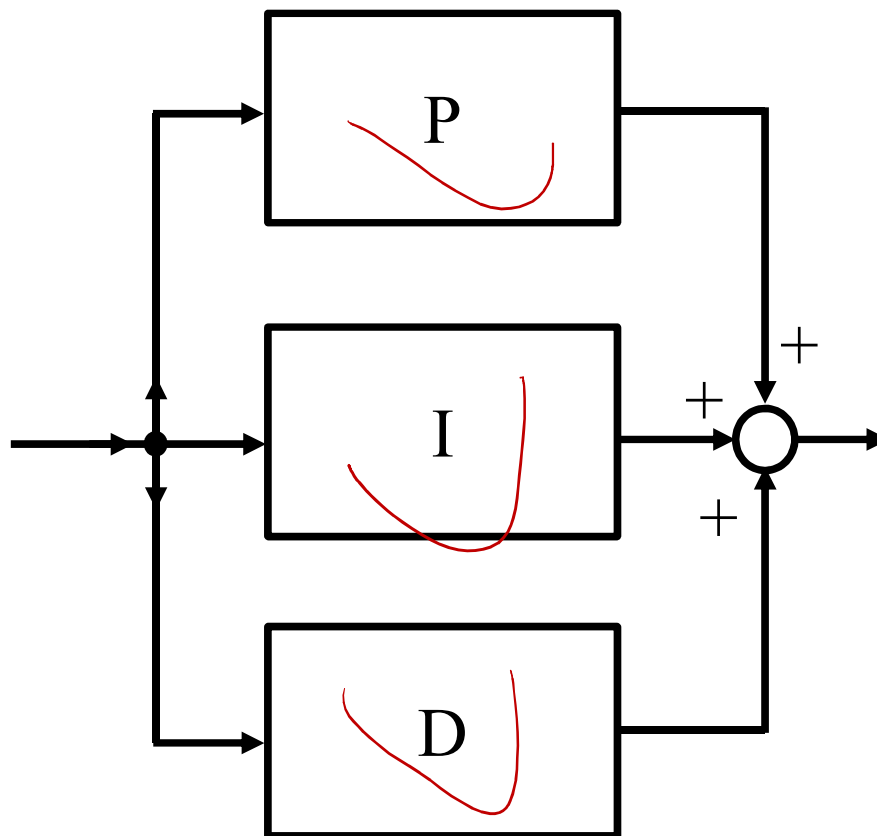
Transmitancje podstawowych regulatorów

Regulator	Transmitancja
Proporcjonalno-całkująco-różniczkujący (PID) <u>w postaci standardowej</u> z różniczkowaniem rzeczywistym	$k_P \left(1 + \frac{1}{T_i s} + \frac{T_d s}{Ts + 1} \right)$
Proporcjonalno-całkująco-różniczkujący (PID) <u>w postaci równoległej</u> z różniczkowaniem rzeczywistym	$k_P + k_i \frac{1}{s} + k_d \frac{s}{Ts + 1}$

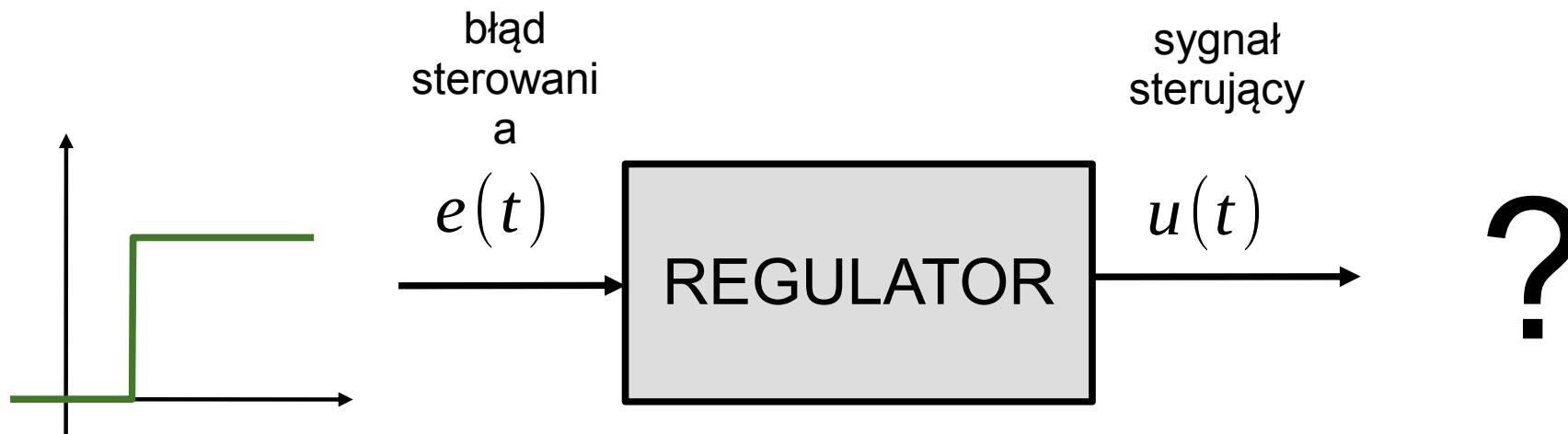
Regulator PID postać standardowa



Regulator PID postać równoległa

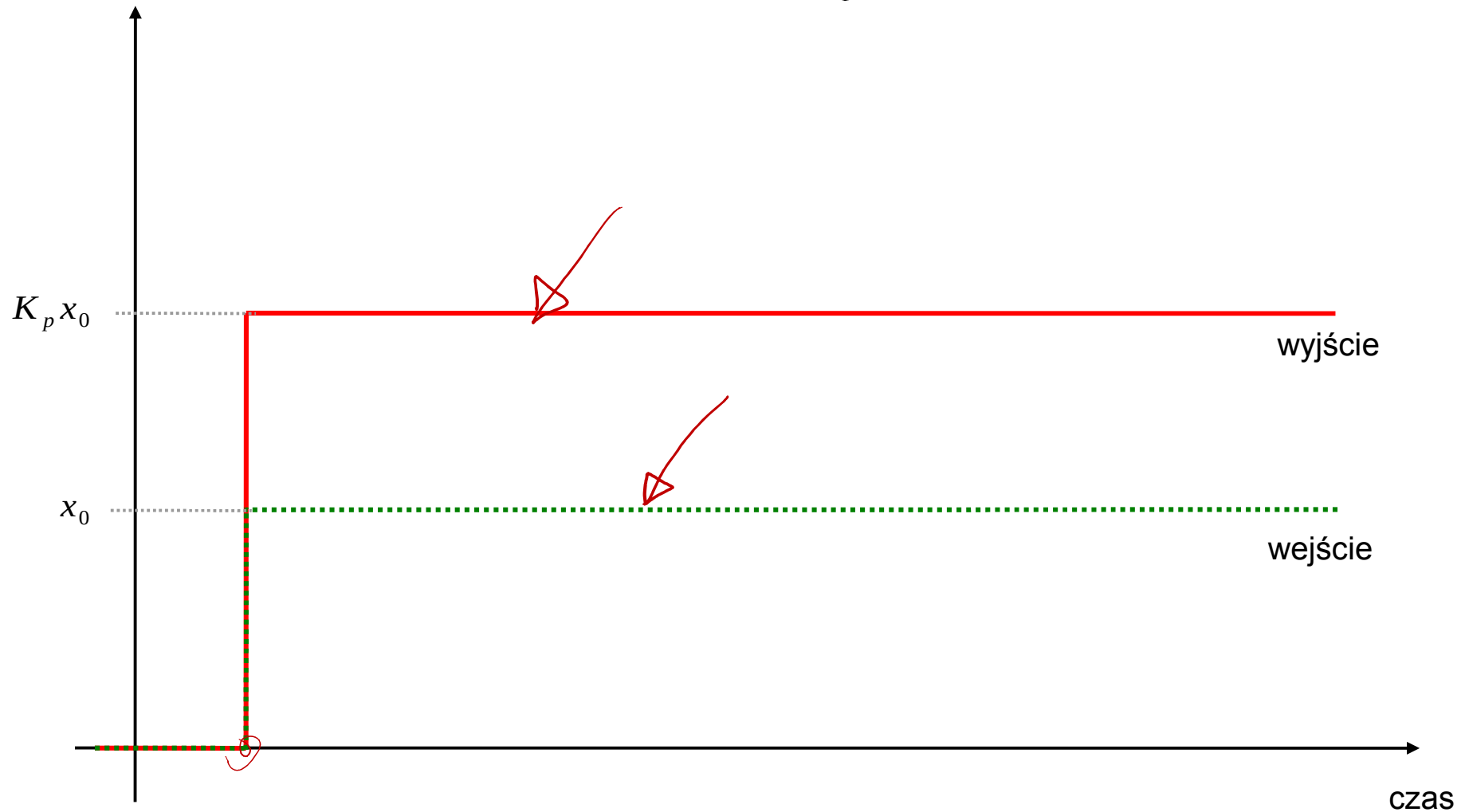


Regulatory - odpowiedzi na wymuszenia skokowe



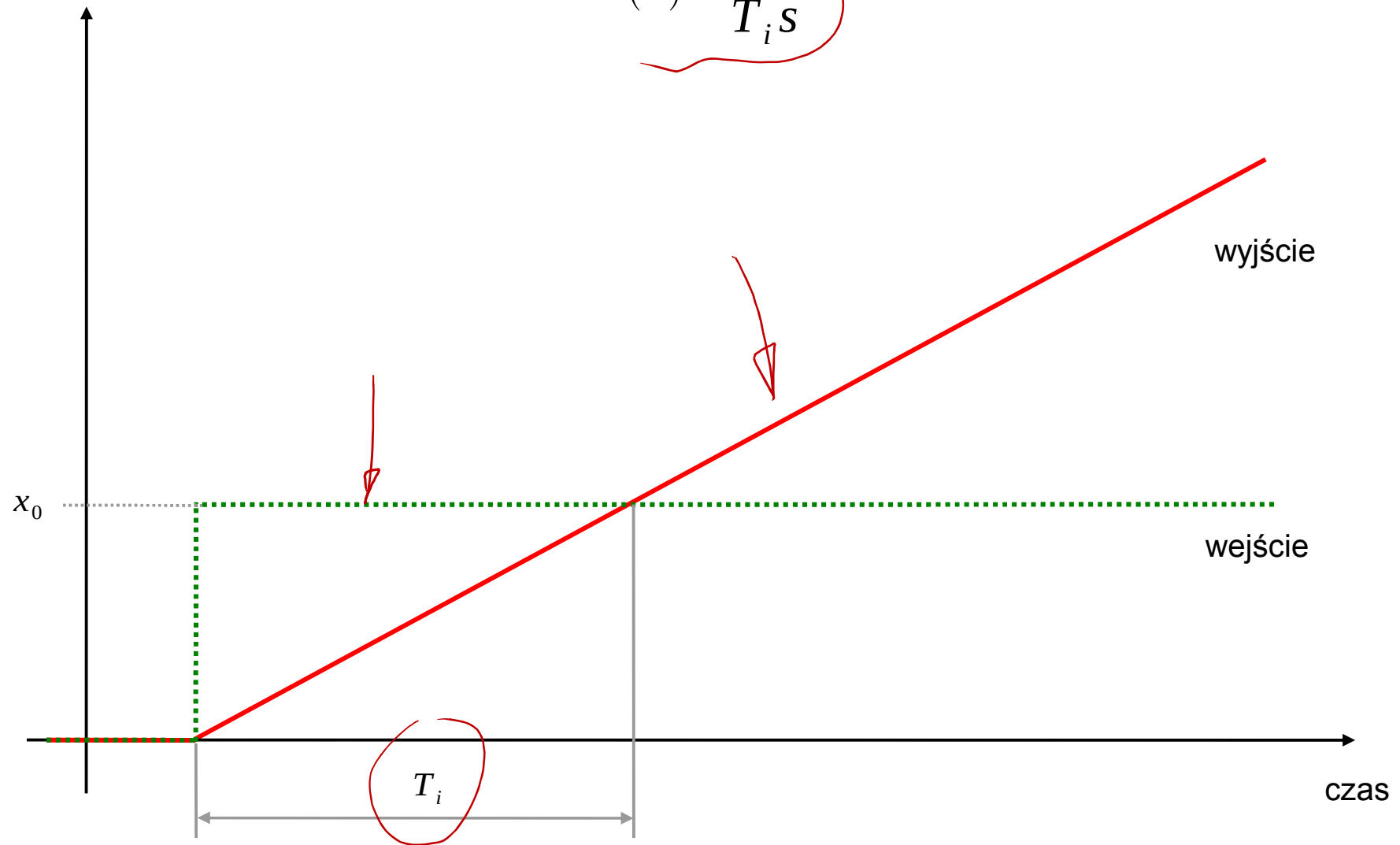
Regulator proporcjonalny (P)

$$G(s) = K_p$$



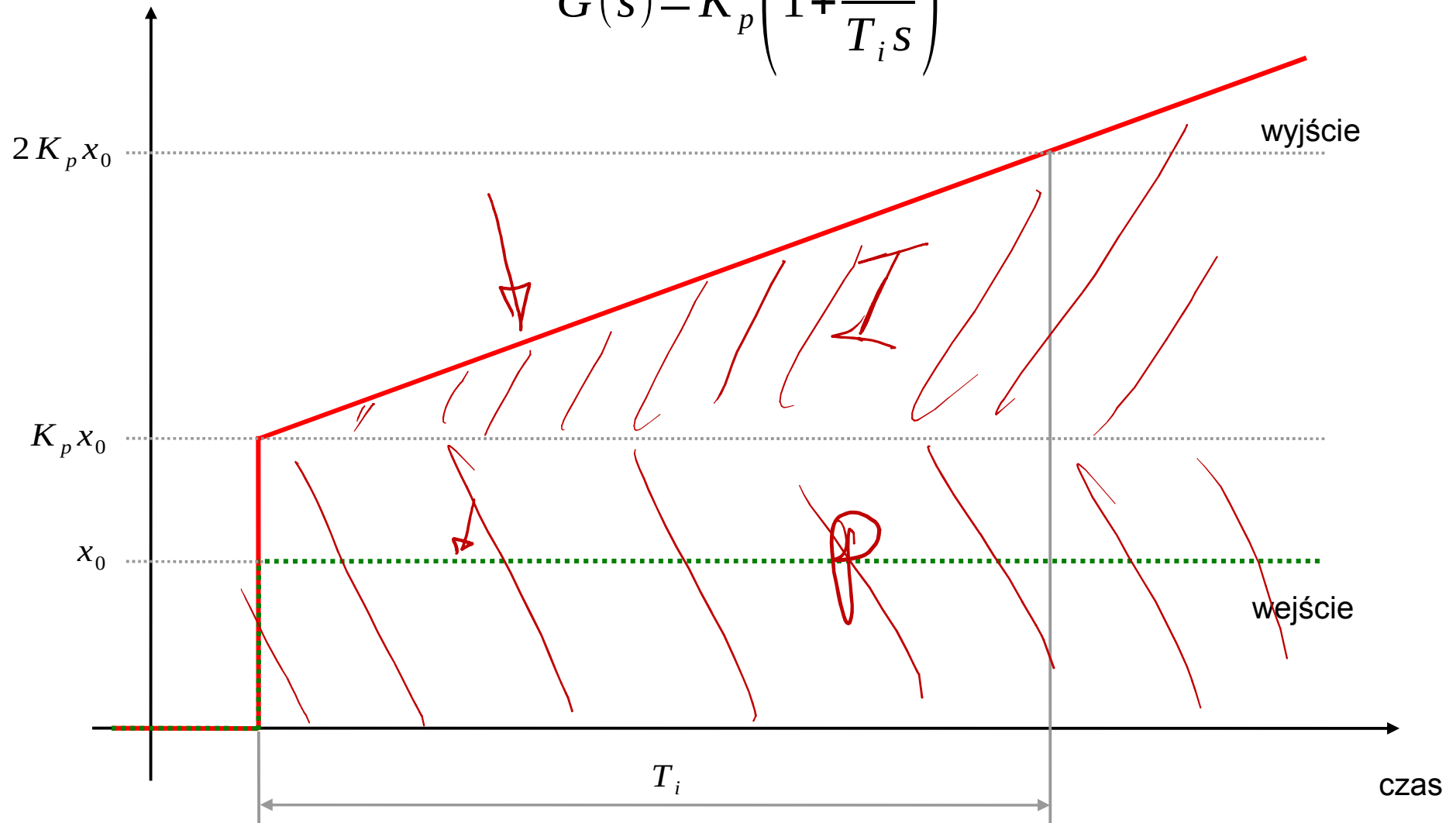
Regulator całkujący (I)

$$G(s) = \frac{1}{T_i s}$$



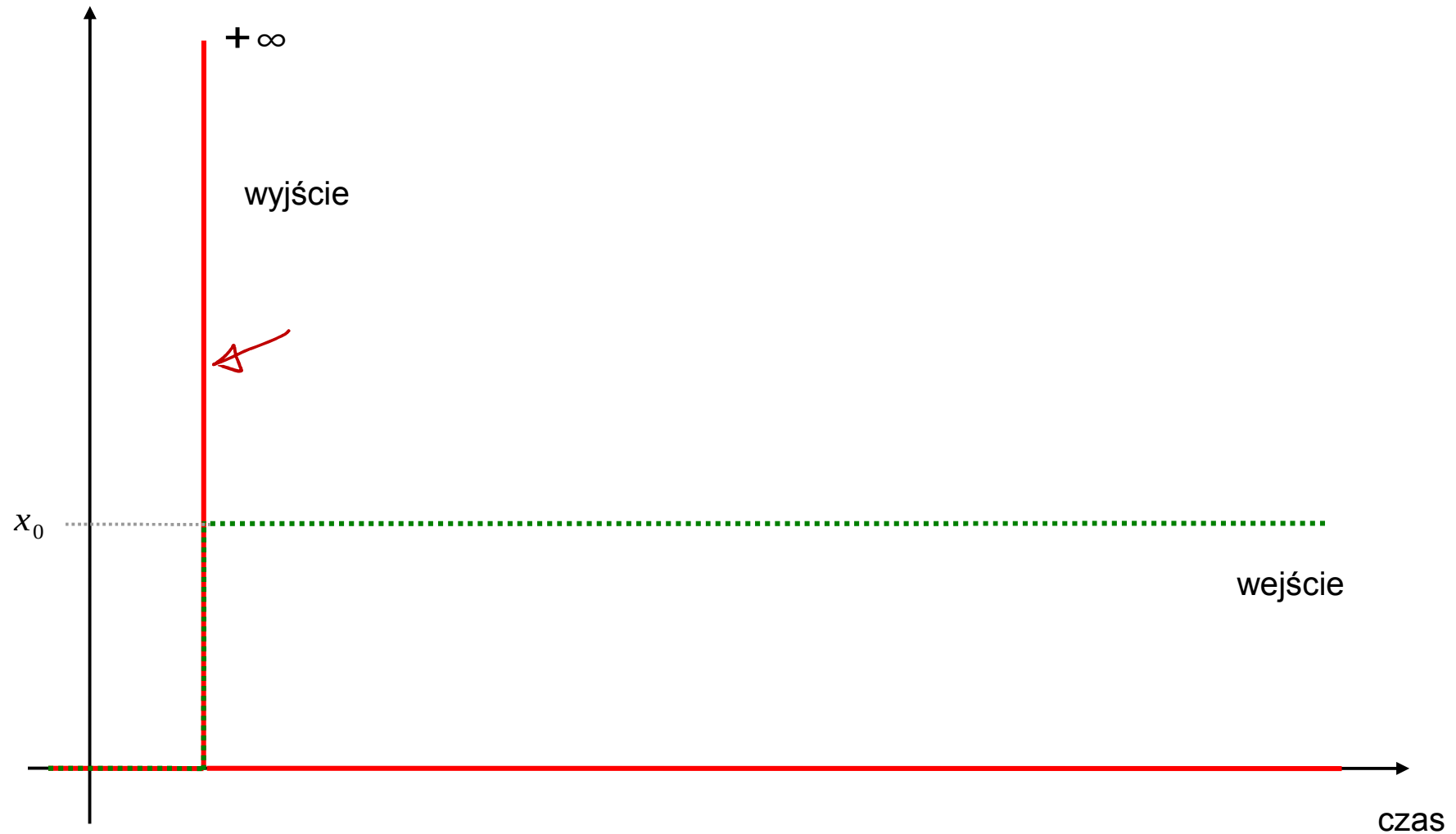
Regulator proporcjonalno-całkujący (PI)

$$G(s) = K_p \left(1 + \frac{1}{T_i s} \right)$$



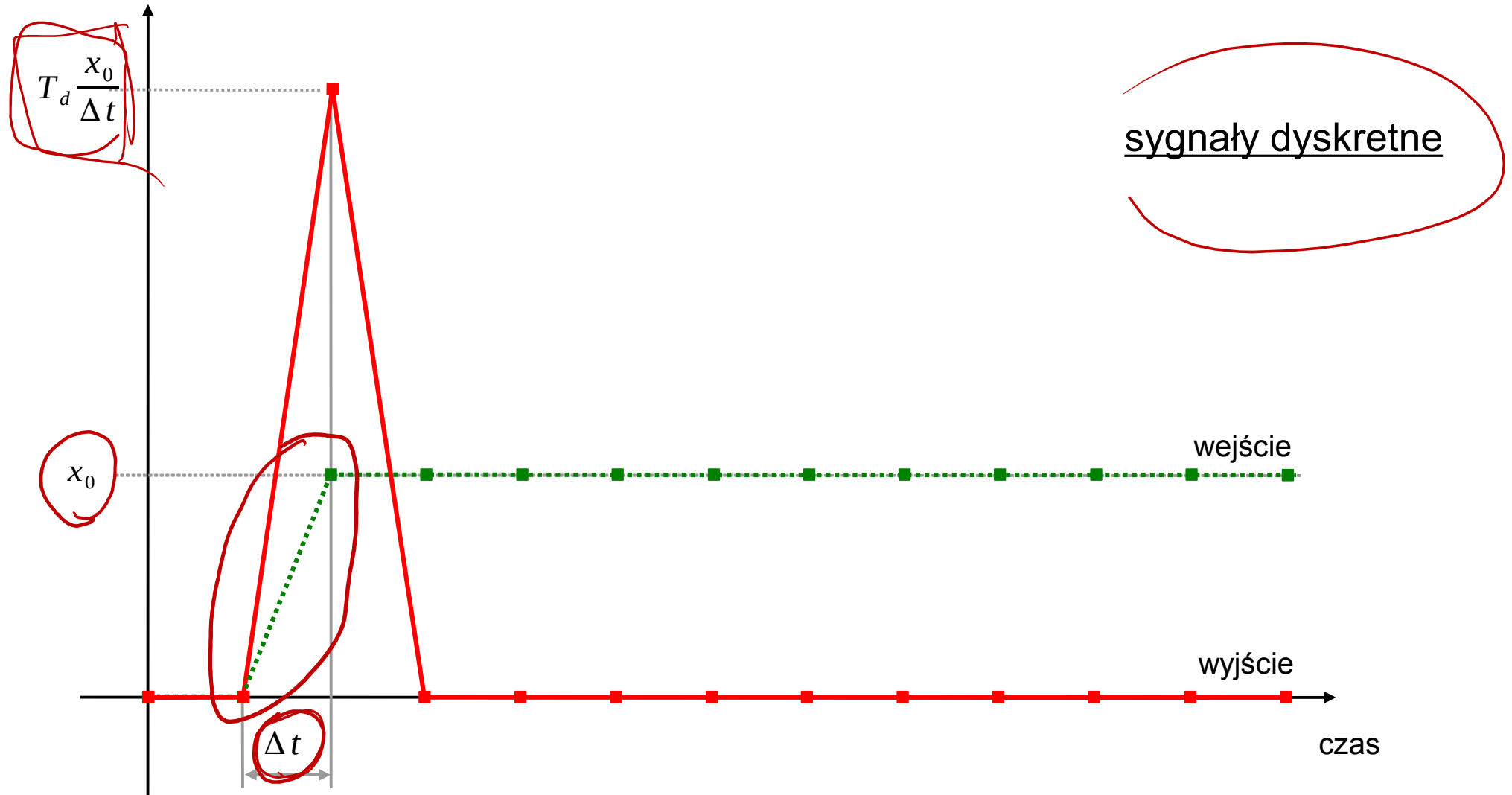
Regulator różniczkujący idealny (D)

$$G(s) = T_d s$$



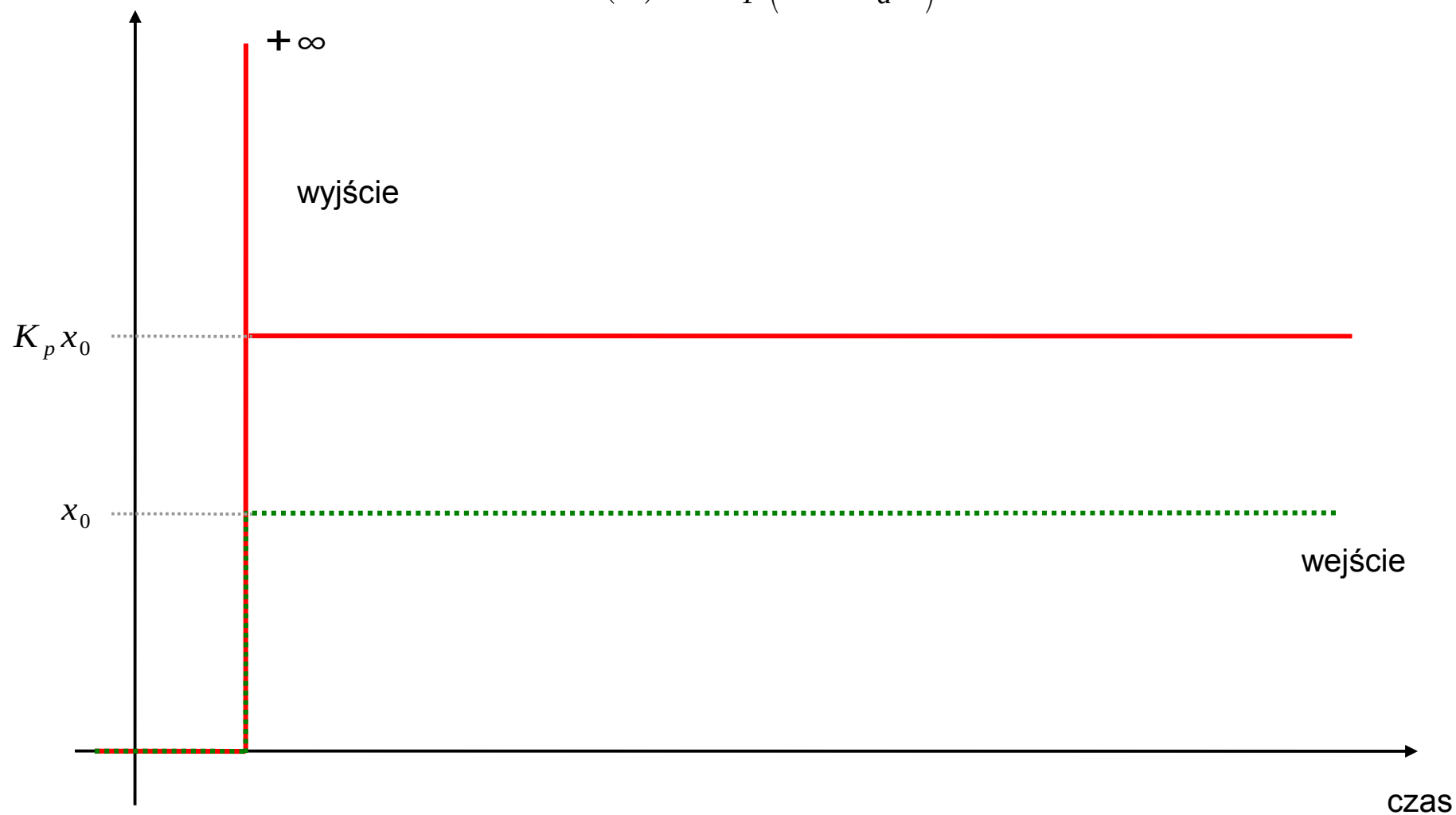
Regulator różniczkujący idealny (D)

$$G(s) = T_d s$$



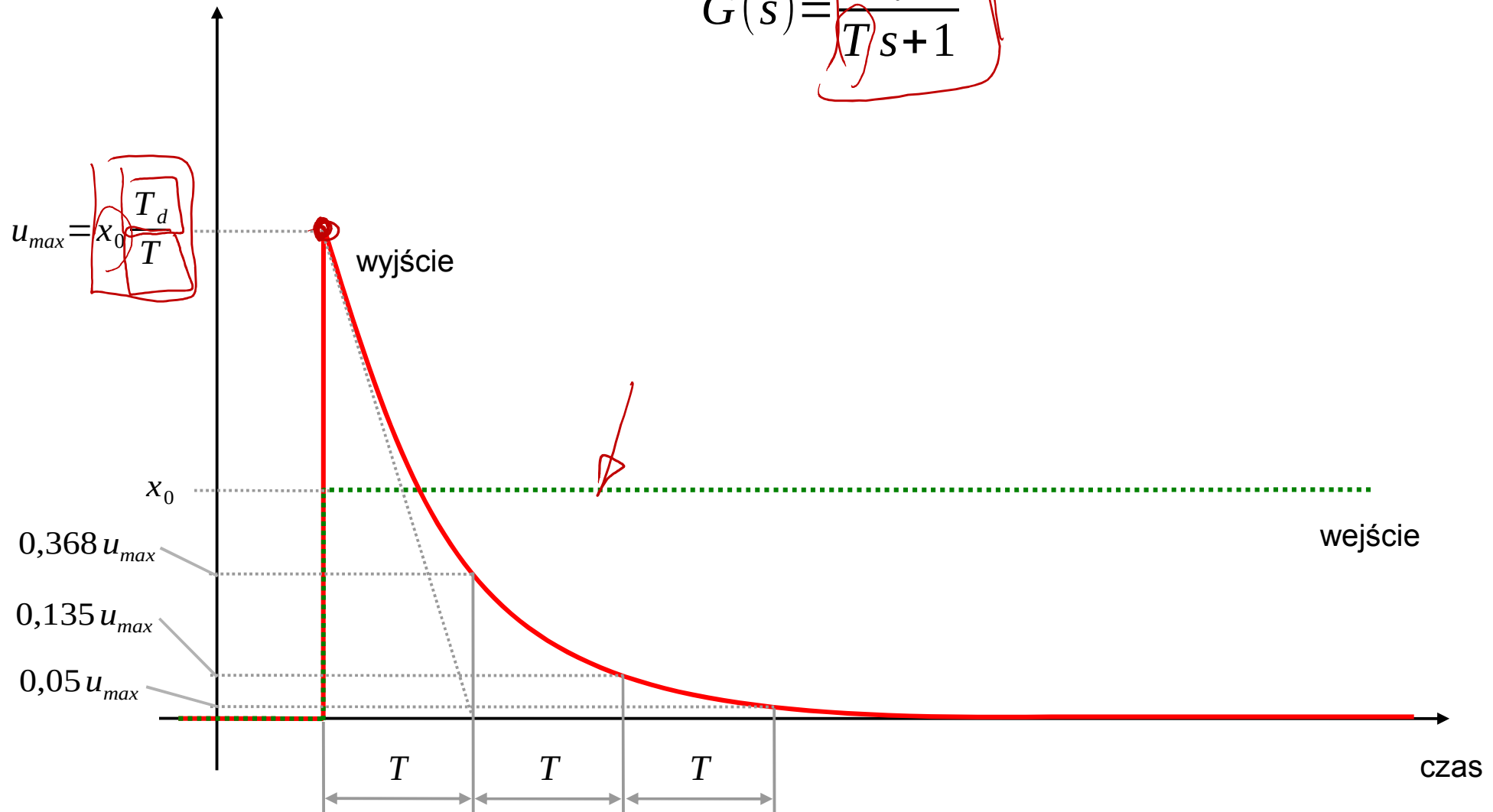
Regulator proporcjonalno-różniczkujący (PD)

$$G(s) = K_P(1 + T_d s)$$

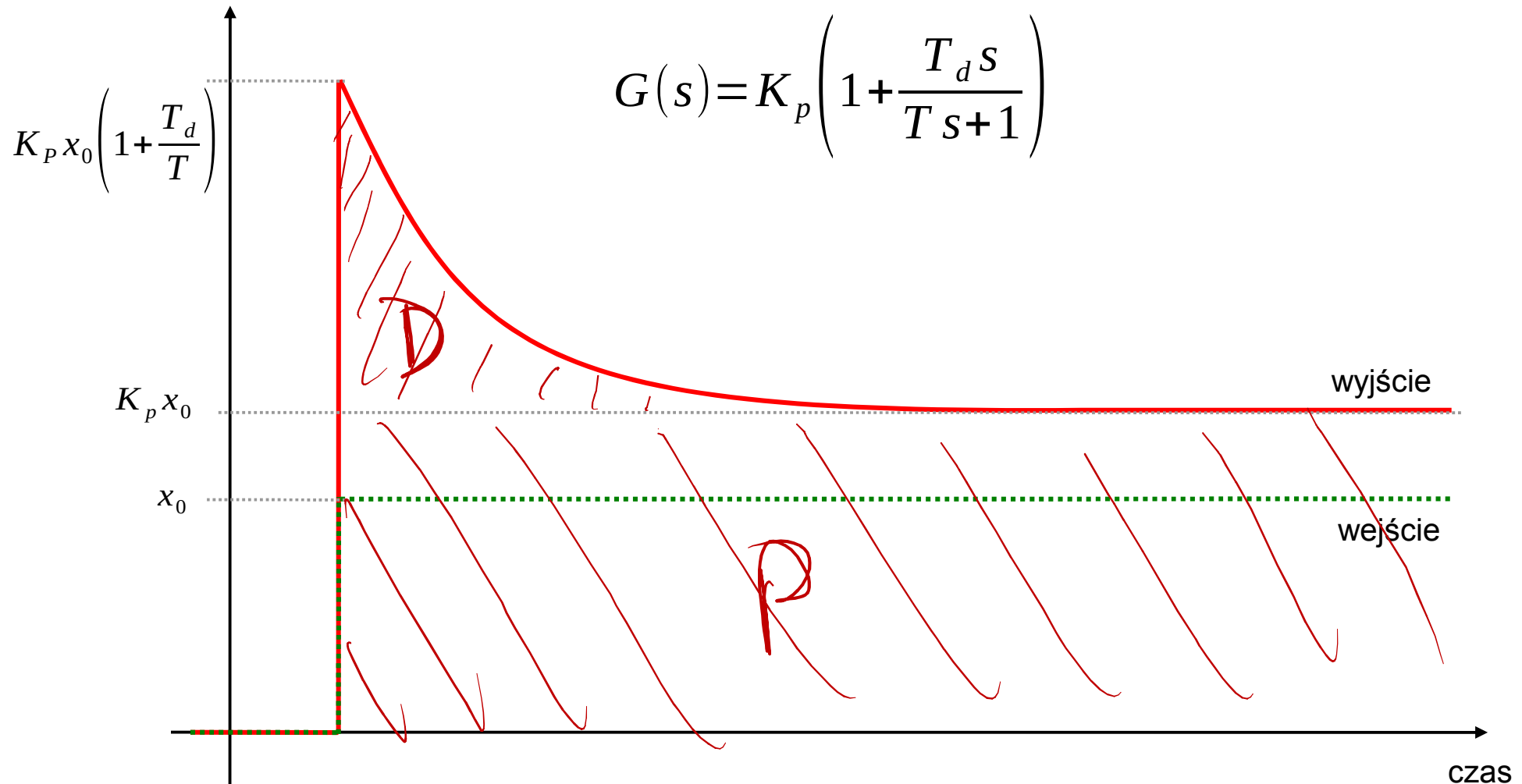


Regulator różniczkujący rzeczywisty (D)

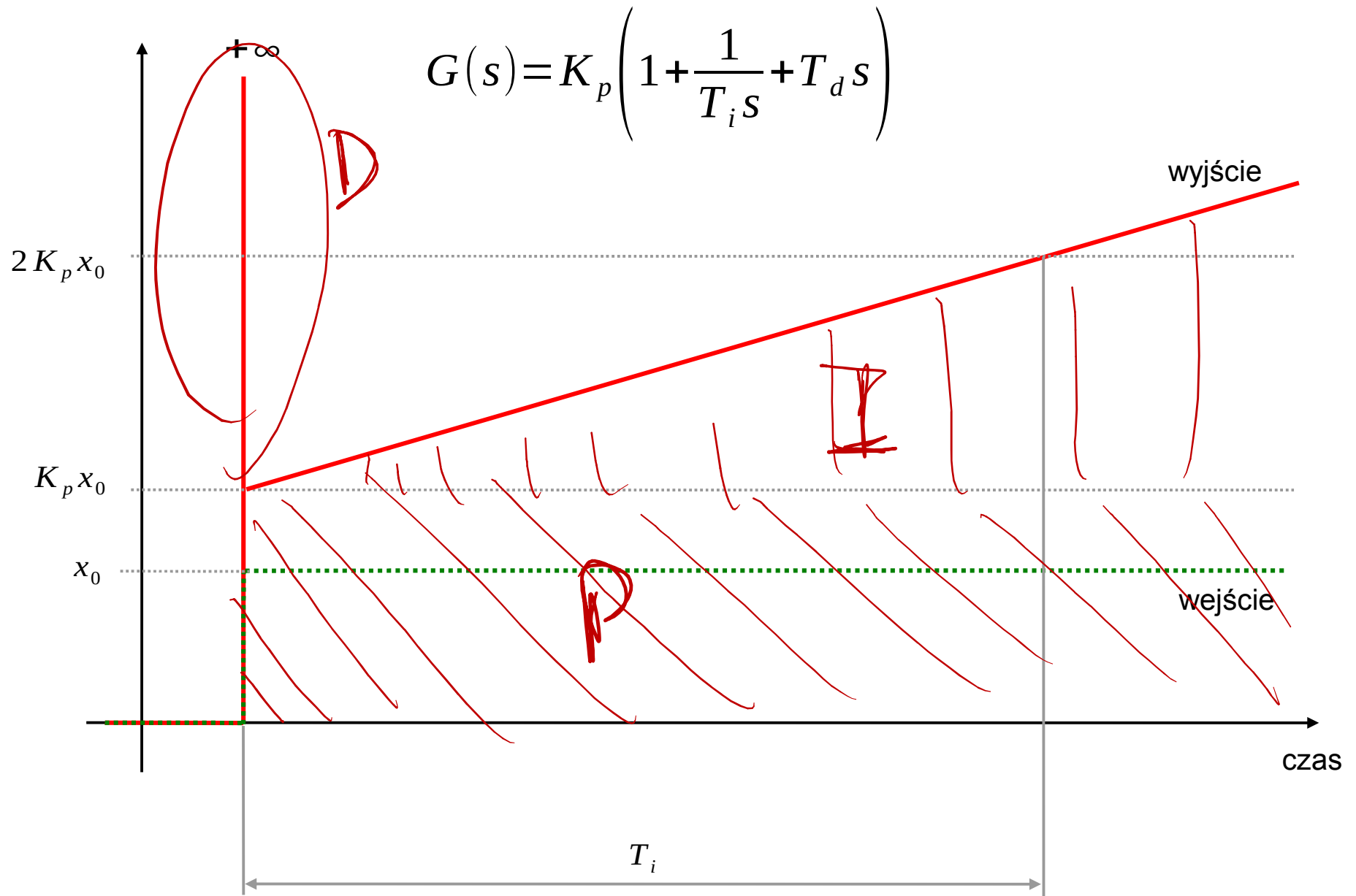
$$G(s) = \frac{T_d s}{T s + 1}$$



Regulator proporcjonalno-różniczkujący rzeczywisty (PD)

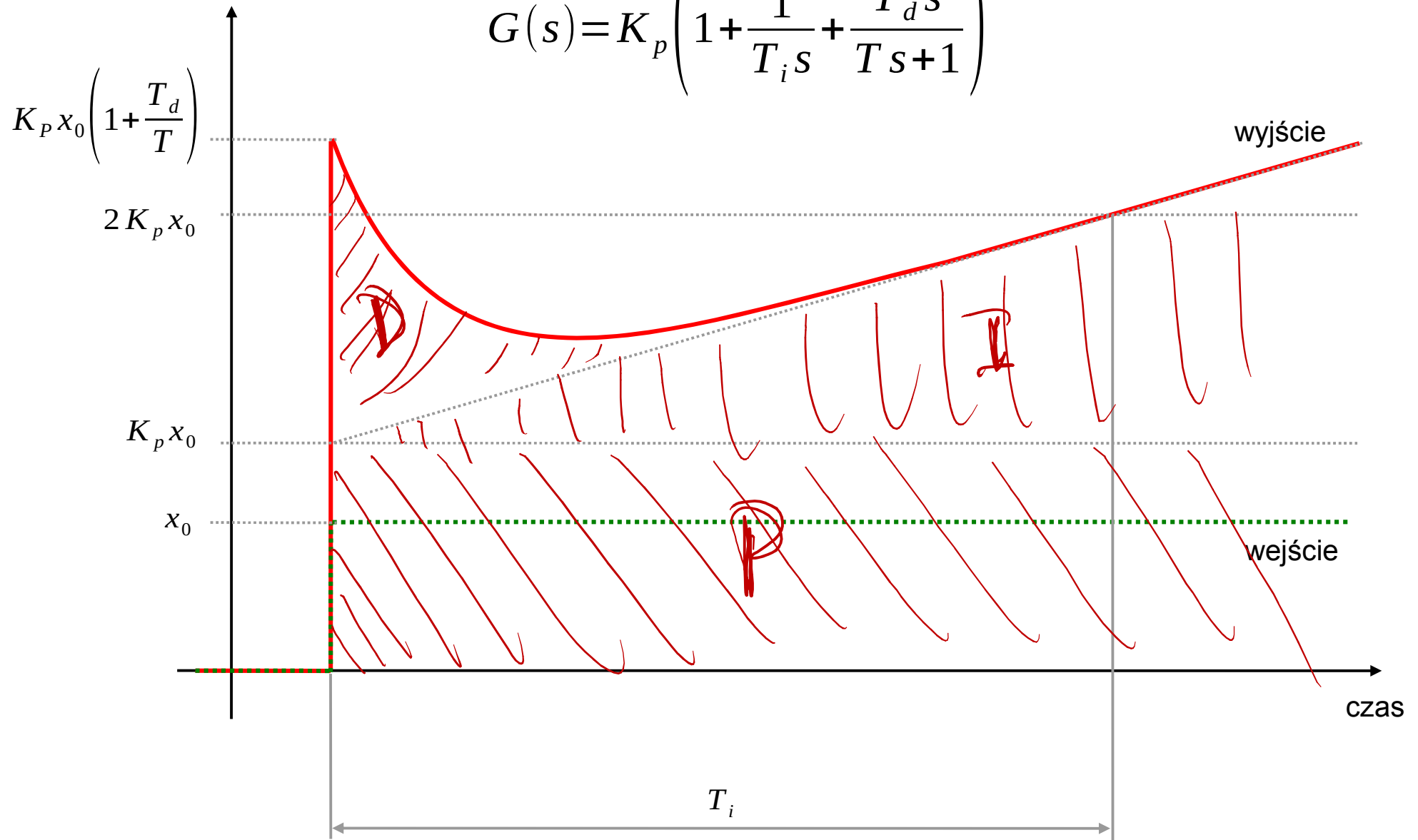


Regulator PID w postaci standardowej z różniczkowaniem idealnym



Regulator PID w postaci standardowej z różniczkowaniem rzeczywistym

$$G(s) = K_p \left(1 + \frac{1}{T_i s} + \frac{T_d s}{T s + 1} \right)$$



regulator PID

charakterystyka działania

Czynnik proporcjonalny – zazwyczaj niezbędny do działania regulatora, gdyż powoduje generowanie sygnału sterującego zbliżającego wyjście układu do wartości zadanej; zwiększanie jego wartości zazwyczaj zmniejsza błędy sterowania; sygnał sterujący jest uzależniony tylko od aktualnej wartości błędu;

regulator PID

charakterystyka działania

Czynnik proporcjonalny – zazwyczaj niezbędny do działania regulatora, gdyż powoduje generowanie sygnału sterującego zbliżającego wyjście układu do wartości zadanej; zwiększanie jego wartości zazwyczaj zmniejsza błędy sterowania; sygnał sterujący jest uzależniony tylko od aktualnej wartości błędu;

Czynnik całkujący – akumuluje błędy; niezerowy błąd powoduje ciągłą zmianę sygnału sterującego, co zazwyczaj pomaga osiągnąć wartość zadana; sygnał sterujący jest uzależniony od wcześniejszego przebiegu błędów; występuje problem nasycenia całkowania; wygładza zakłócenia;

regulator PID

charakterystyka działania

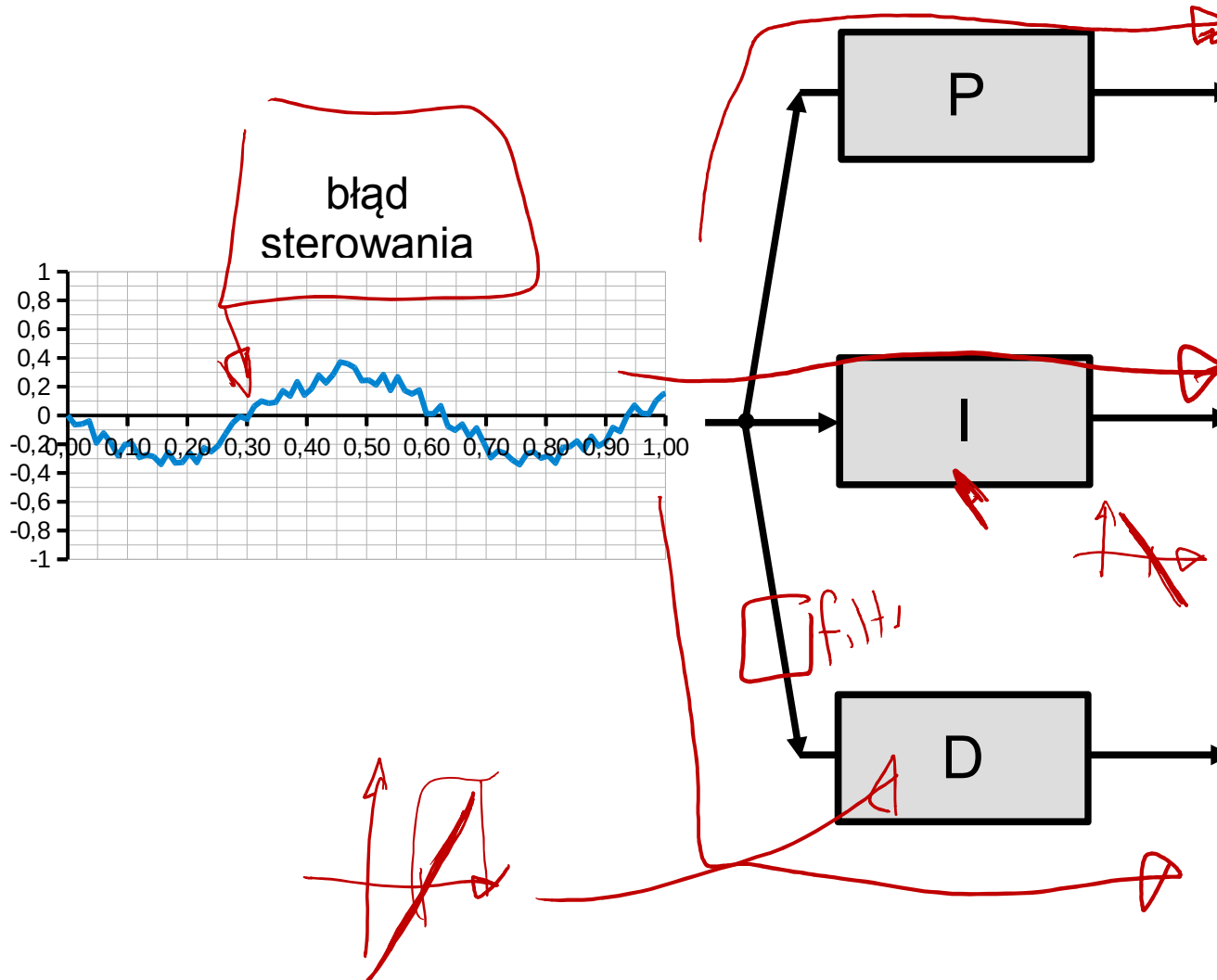
Czynnik proporcjonalny – zazwyczaj niezbędny do działania regulatora, gdyż powoduje generowanie sygnału sterującego zbliżającego wyjście układu do wartości zadanej; zwiększanie jego wartości zazwyczaj zmniejsza błędy sterowania; sygnał sterujący jest uzależniony tylko od aktualnej wartości błędu;

Czynnik całkujący – akumuluje błędy; niezerowy błąd powoduje ciągłą zmianę sygnału sterującego, co zazwyczaj pomaga osiągnąć wartość zadana; sygnał sterujący jest uzależniony od wcześniejszego przebiegu błędów; występuje problem nasycenia całkowania; wygładza zakłócenia;

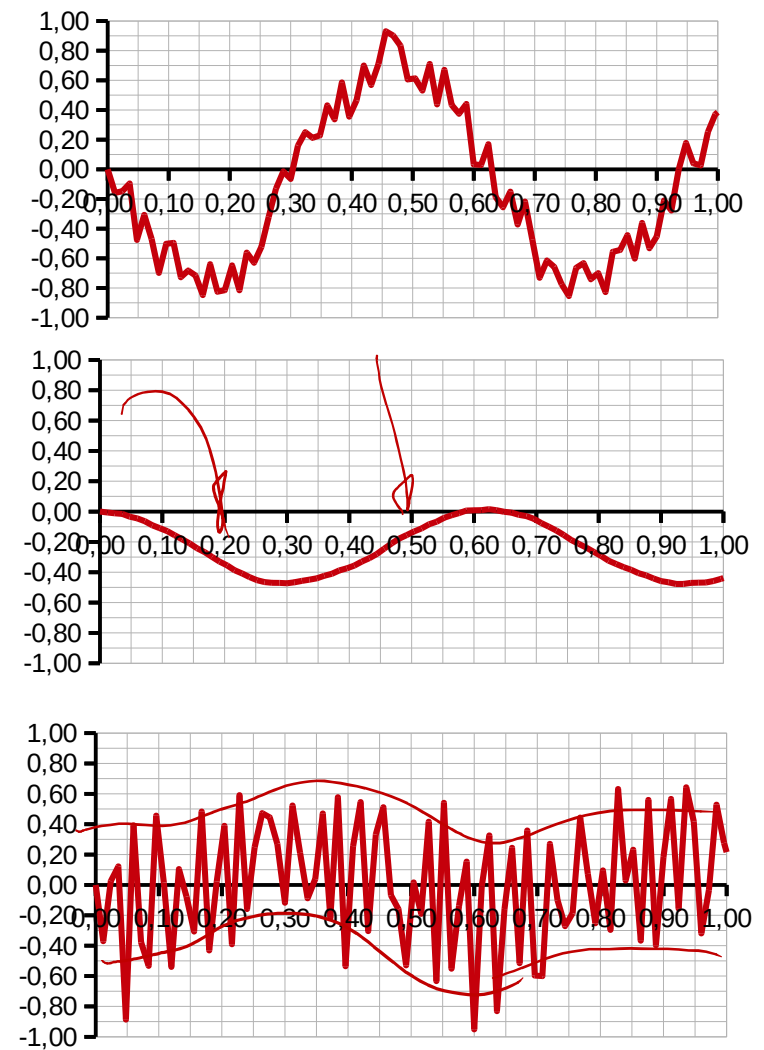
Czynnik różniczkujący – reaguje na zmiany wartości błędu; przy stałym błędzie generuje zerowy sygnał sterujący; sygnał sterujący wynika z trendu przyszłego błędu; czynnik bardzo podatny na zakłócenia;

regulator PID

Wpływ zakłóceń i błędów pomiaru na sygnał sterujący



sygnał sterujący



regulator PID

problem nasycenia całkowania (*integral windup*)

Po dużej zmianie wartości zadanej czynnik całkujący może wygenerować bardzo duży sygnał sterujący na skutek długiego akumulowania błędu. Sygnał ten może wręcz osiągnąć maksymalną dopuszczalną wartość. Sygnał sterujący będzie tak duży dopóki wartość zakumulowanego błędu nie zacznie spadać, a to ma miejsce dopiero po osiągnięciu przeciwnego znaku błędu. Działanie układu sterowania jest zatem przez długi czas zablokowane, co niekorzystnie wpływa na zachowanie układu.

regulator PID

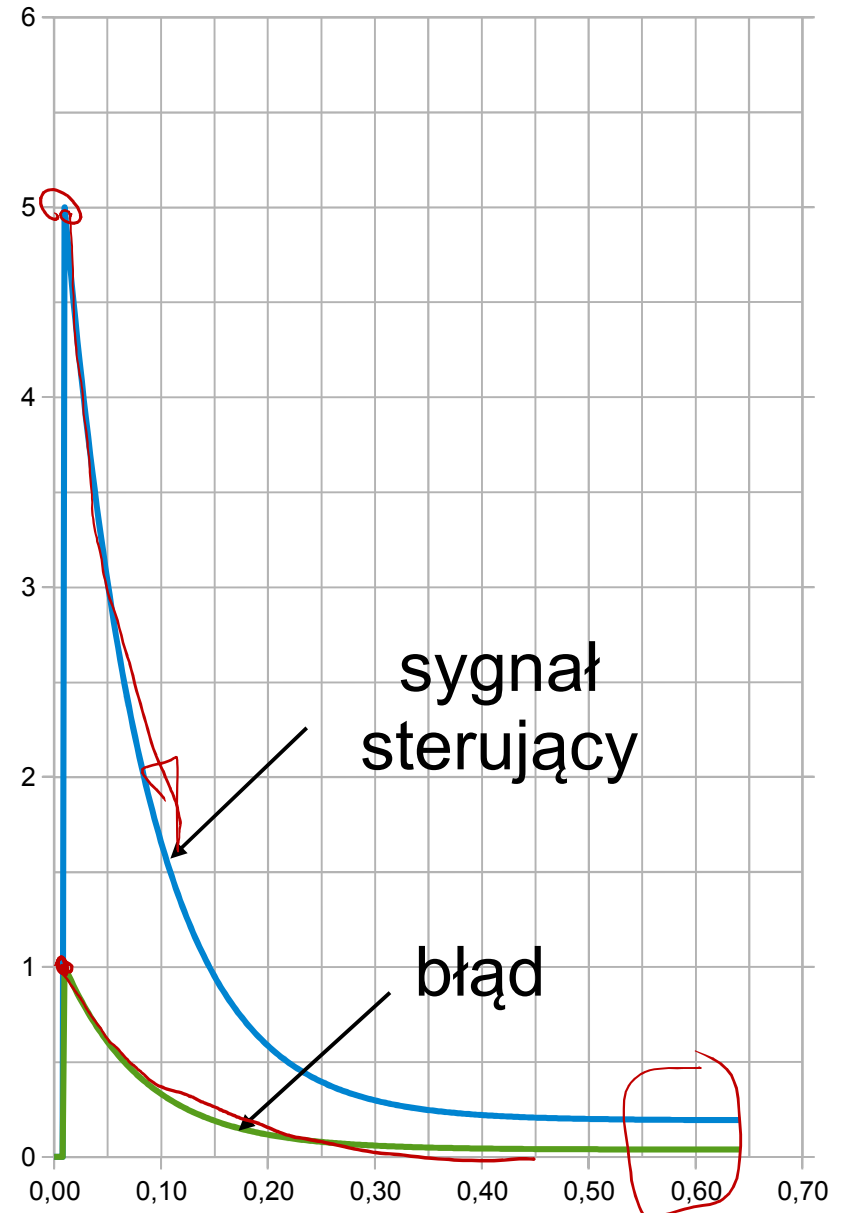
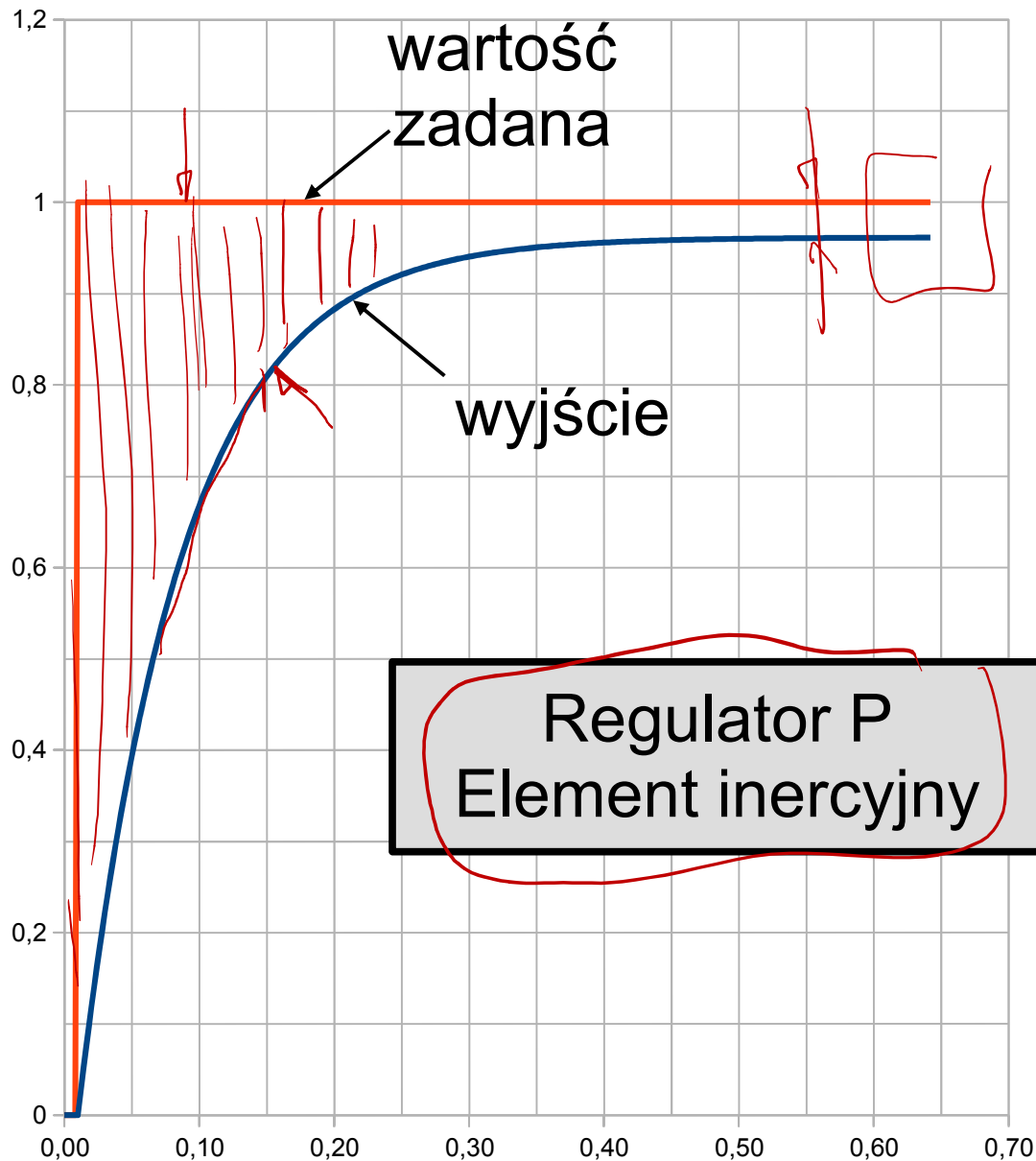
problem nasycenia całkowania (*integral windup*)

Po dużej zmianie wartości zadanej czynnik całkujący może wygenerować bardzo duży sygnał sterujący na skutek długiego akumulowania błędu. Sygnał ten może wręcz osiągnąć maksymalną dopuszczalną wartość. Sygnał sterujący będzie tak duży dopóki wartość zakumulowanego błędu nie zacznie spadać, a to ma miejsce dopiero po osiągnięciu przeciwnego znaku błędu. Działanie układu sterowania jest zatem przez długi czas zablokowane, co niekorzystnie wpływa na zachowanie układu.

Możliwe rozwiązanie problemu: wyłączanie i zerowanie zakumulowanego błędu, jeśli wartość błędu jest poza pewnym małym obszarem wokół zera.

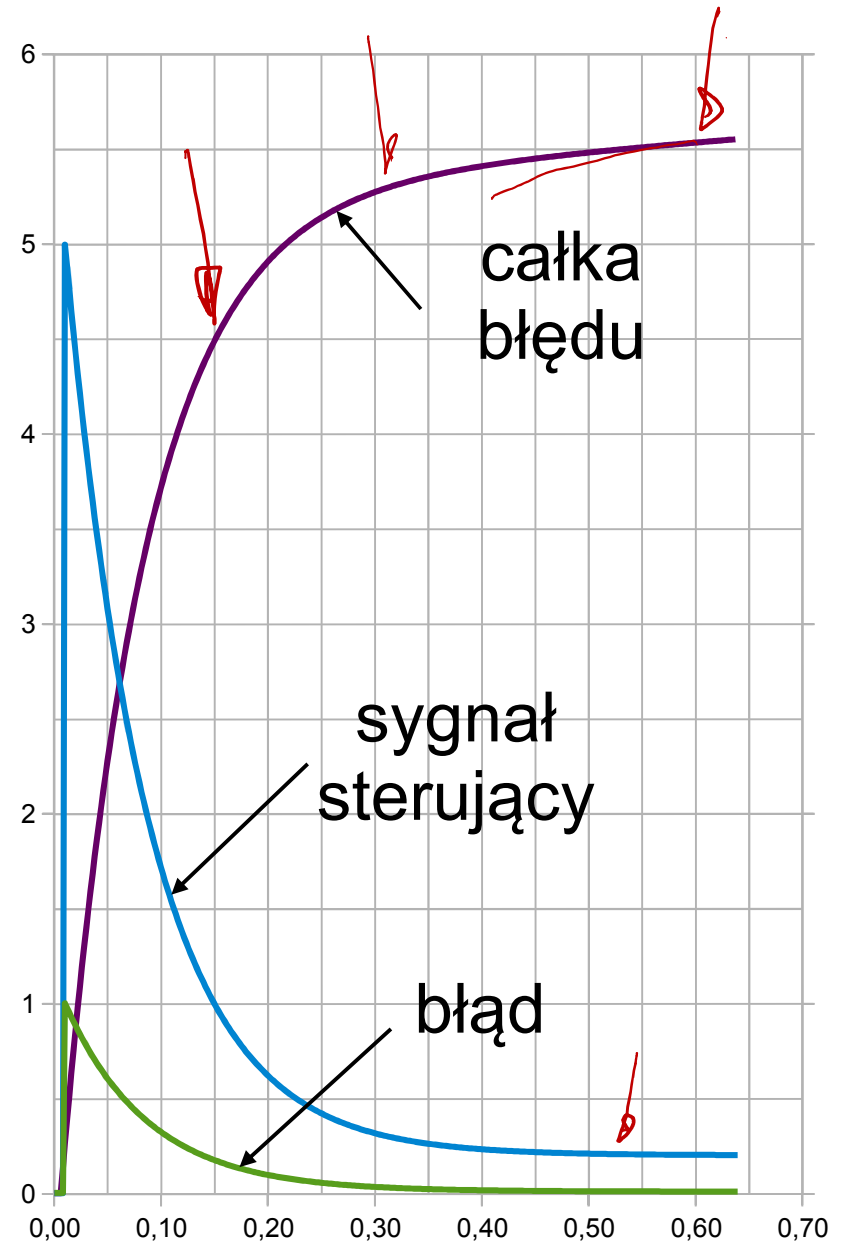
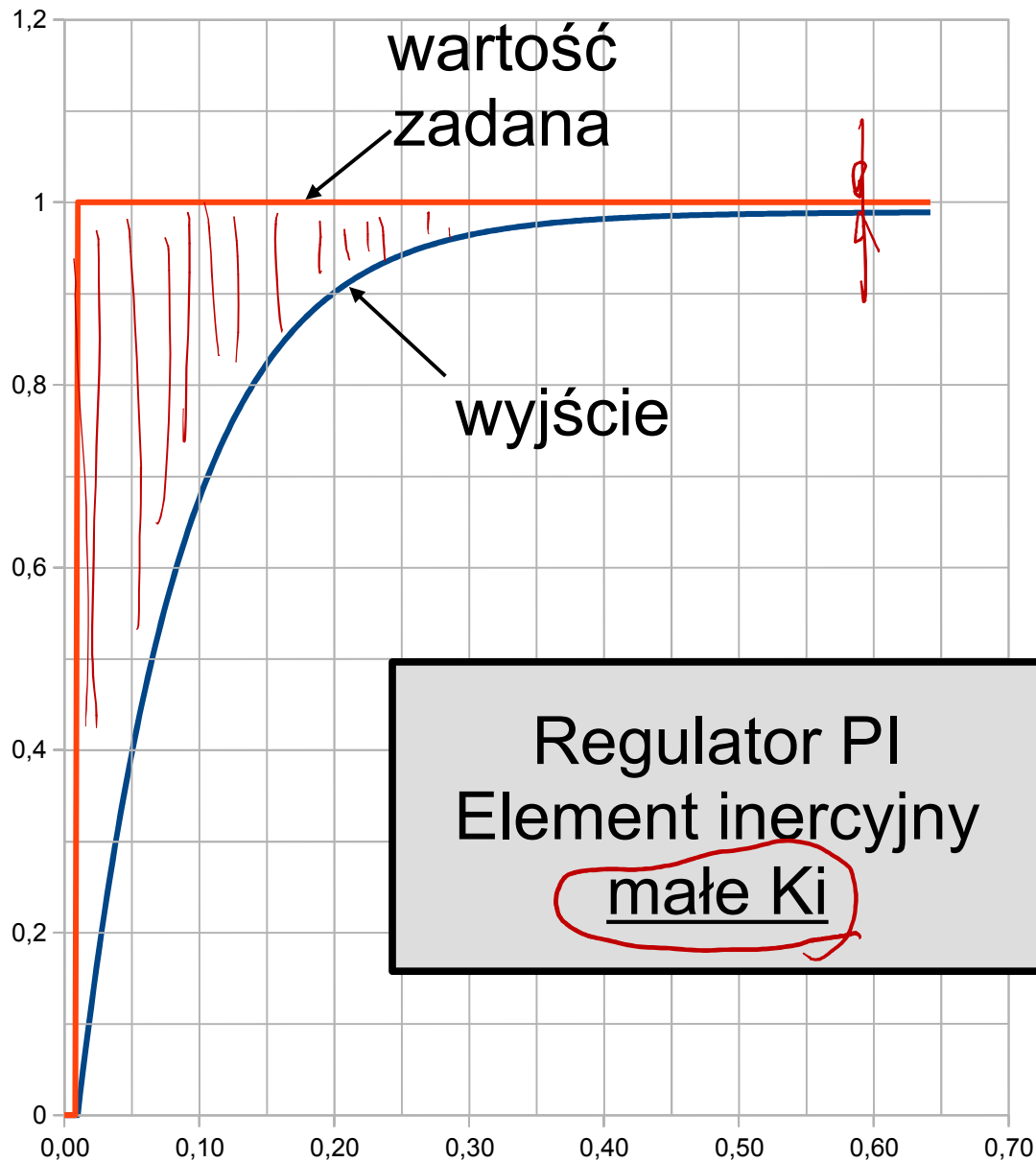
regulator PID

problem nasycenia całkowania (*integral windup*)



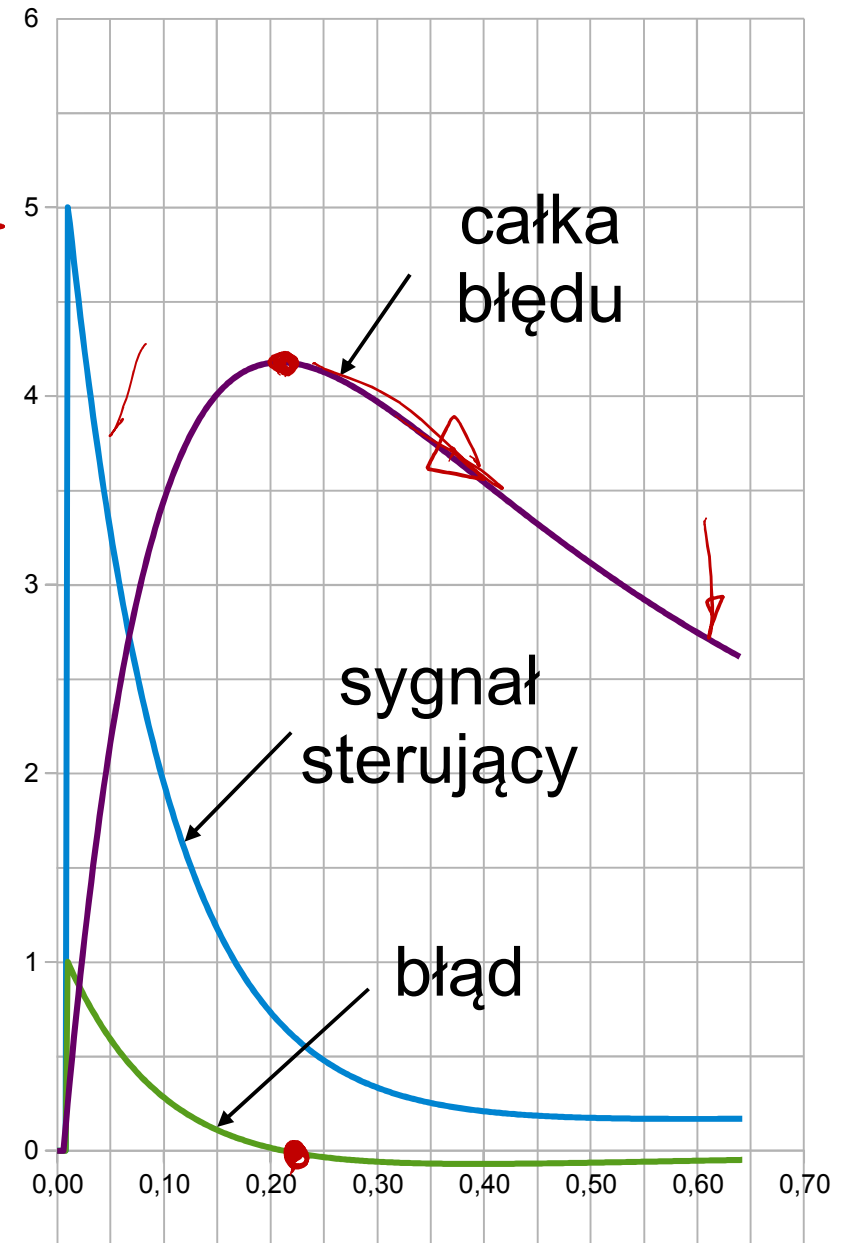
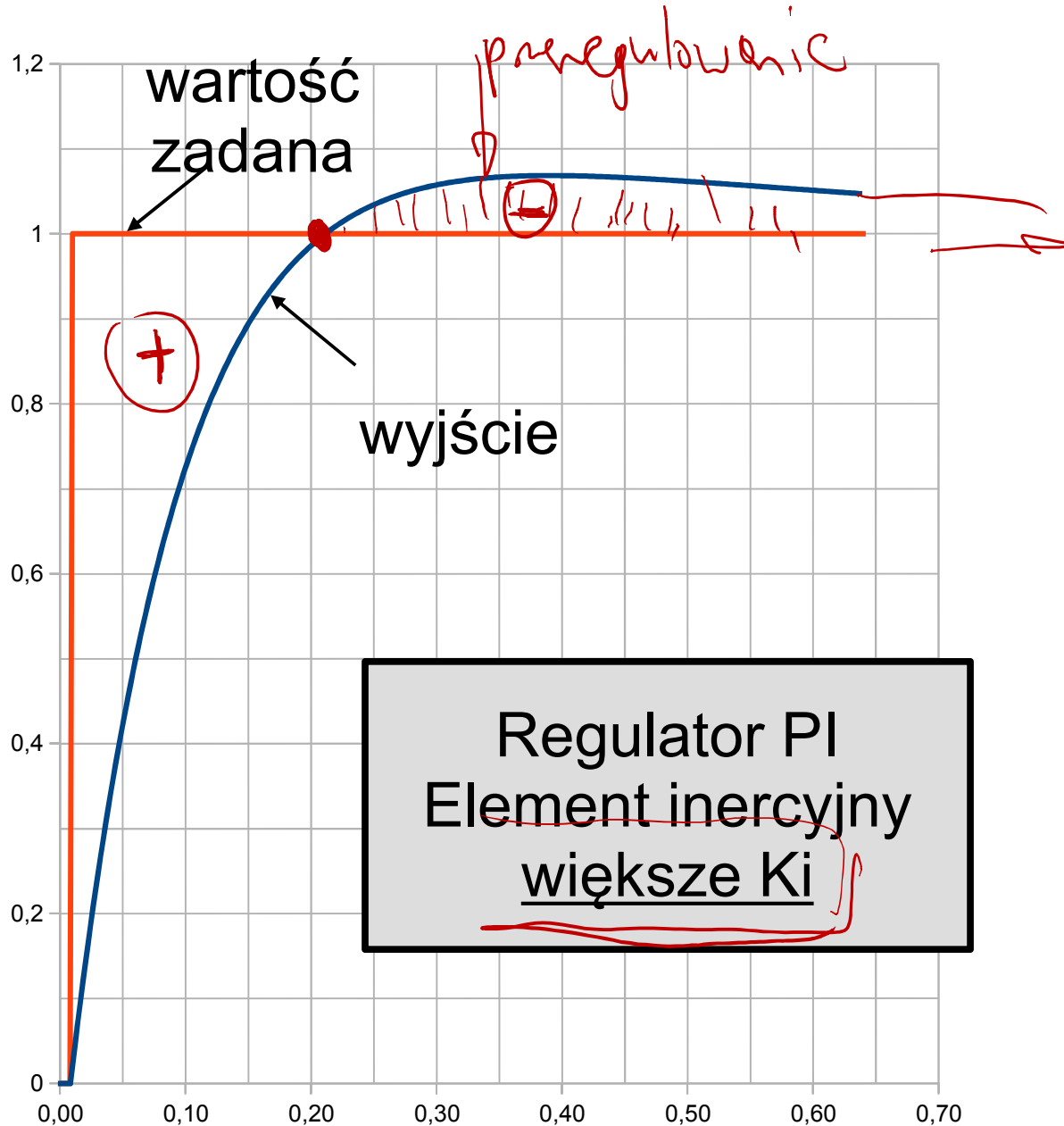
regulator PID

problem nasycenia całkowania (*integral windup*)



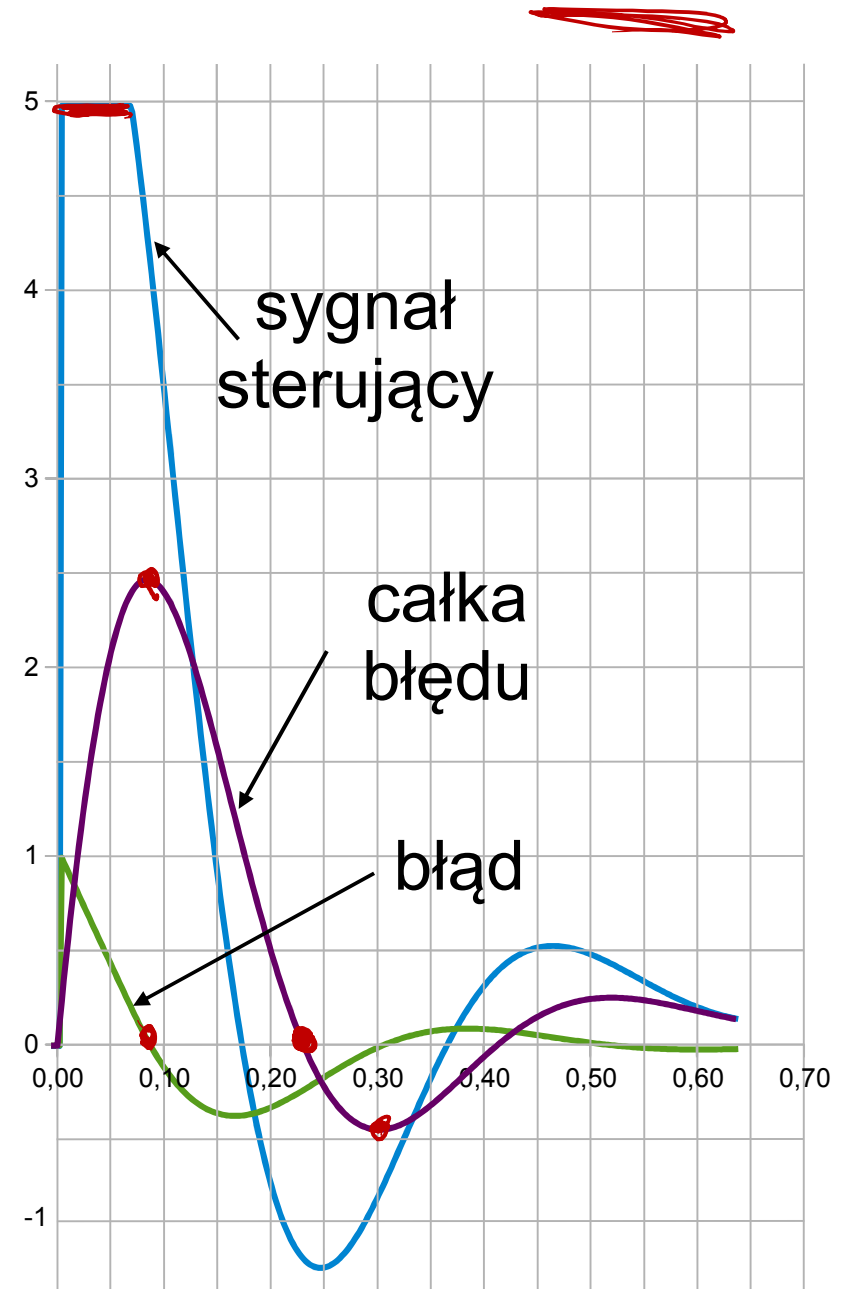
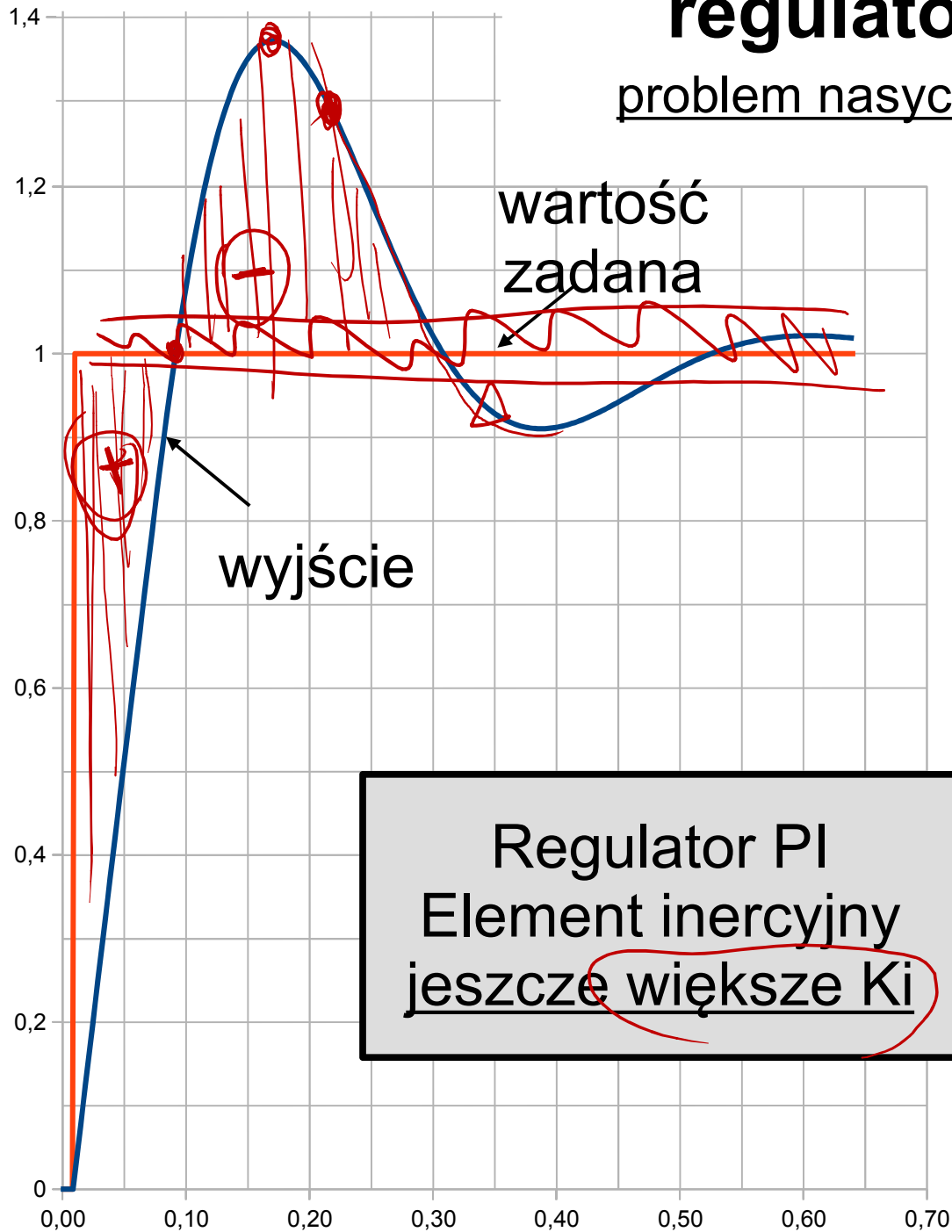
regulator PID

problem nasycenia całkowania (*integral windup*)

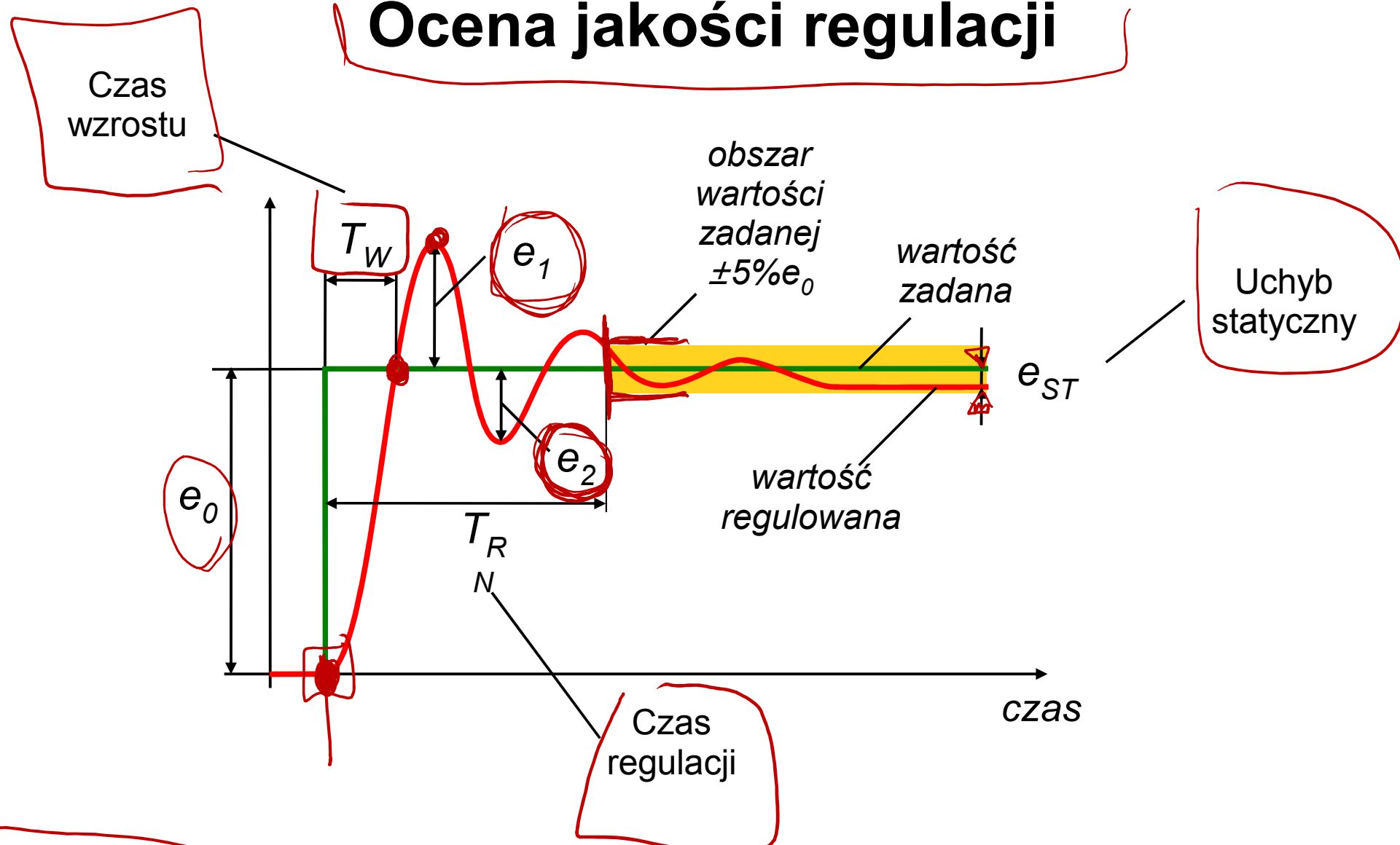


regulator PID

problem nasycenia całkowania (*integral windup*)



Ocena jakości regulacji



Wskaźnik przeregulowania

$$w = \frac{e_1}{e_0} 100\%$$

Wskaźnik tłumienia

$$d = \frac{e_2}{e_1} 100\%$$

regulator PID

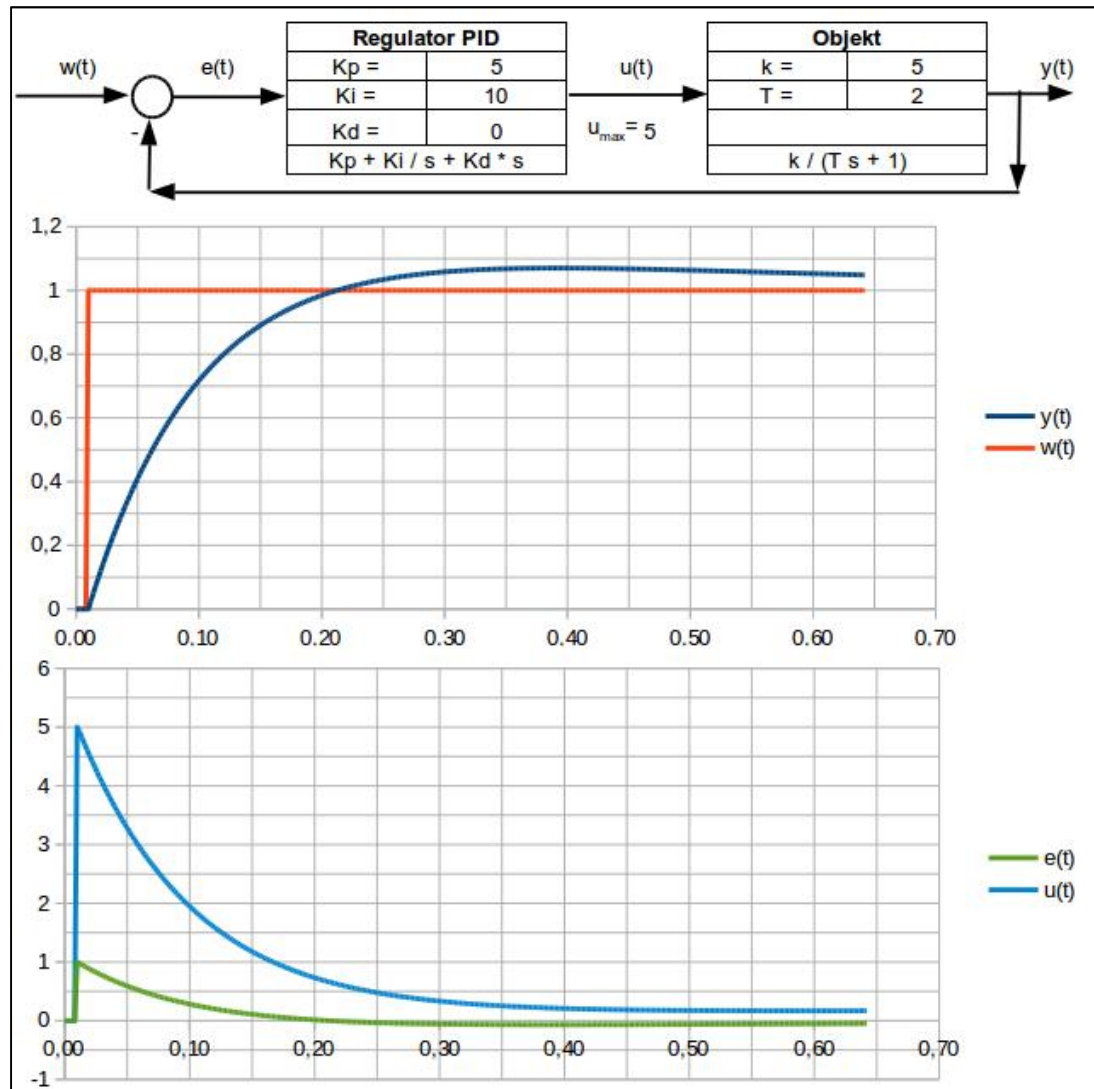
metody doboru nastawów regulatora

Analityczna	Symulacyjna	Eksperymentalna
<p>1: wyznaczyć <u>transmitancję zredukowaną</u> układu sterowania</p> <p>2: wyznaczyć <u>odpowieź na wymuszenie skokowe</u></p> <p>3: dobrać parametry K_p, K_i i K_d do uzyskania zadowalającego kształtu odpowiedzi skokowej (można badać również odpowiedzi na dowolne wymuszenia lub charakterystyki Bodego)</p>	<p>1: wyznaczyć transmitancję zredukowaną układu sterowania</p> <p>2: dokonać symulacji działania układu dla dowolnego interesującego nas wymuszenia</p> <p>3: dobrać parametry K_p, K_i i K_d do uzyskania zadowalającego kształtu (powtarzając symulację)</p>	<p><u>Strojenie ręczne</u> lub metody:</p> <ul style="list-style-type: none">→ <u>Zieglera-Nicholsa</u>→ Pessena→ Cohen'a-Coon'a→ Åström'a–Hägglund'a

regulator PID

Symulacja i strojenie

arkusz kalkulacyjny do pobrania na stronie



regulator PID

II metoda Zieglera-Nicholsa (PID w formie standardowej)

1. Ustawić regulator na działanie proporcjonalne o minimalnej wartości wzmocnienia.

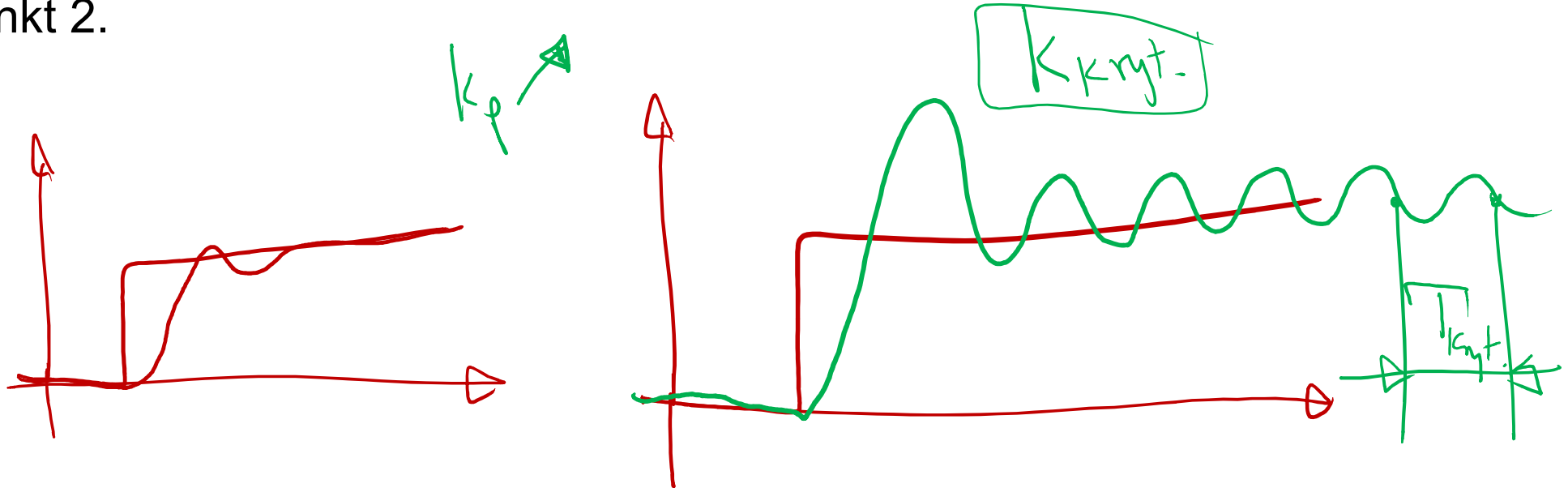
$$k_P \left(1 + \frac{1}{T_i s} + T_d s \right)$$

Handwritten annotations in red ink: an arrow points from the denominator T_i to ∞ , and another arrow points from the derivative term $T_d s$ to $T_d = 0$.

regulator PID

metoda Zieglera-Nicholsa (PID w formie standardowej)

1. Ustawić regulator na działanie proporcjonalne o minimalnej wartości wzmocnienia.
2. **Obserwować odpowiedzi skokowe układu.** Przejść do punktu 3 jeśli zaobserwuje się niegasnące oscylacje wyjścia układu. Jeśli brak oscylacji lub zanikają, to należy podnieść współczynnik wzmocnienia i powtórzyć punkt 2.



regulator PID

metoda Zieglera-Nicholsa (PID w formie standardowej)

1. Ustawić regulator na działanie proporcjonalne o minimalnej wartości wzmocnienia.
2. Obserwować odpowiedzi skokowe układu. Przejść do punktu 3 jeśli zaobserwuje się niegasnące oscylacje wyjścia układu. Jeśli brak oscylacji lub zanikają, to należy podnieść nieznacznie współczynnik wzmocnienia i powtórzyć punkt 2.
3. Dla uzyskanego w punkcie 2 wzmocnienia krytycznego K_{kryt} i zmierzonego okresu oscylacji T_{kryt} wyznaczyć nastawy według tabeli:

OPTIMALNE	k_p	T_i	T_d
Klasyczna reguła Zieglera-Nicholsa	$0,6 K_{kryt}$	$0,5 T_{kryt}$	$0,125 T_{kryt}$
Wersja Pessen	$0,7 K_{kryt}$	$0,4 T_{kryt}$	$0,15 T_{kryt}$
Bez przeregulowania	$0,2 K_{kryt}$	$0,5 T_{kryt}$	$0,333 T_{kryt}$

regulator PID (równoległy)

programowanie (pseudokod)

dt = 0.5
p błąd = 0.
suma = 0.

Kp = 1.
Ki = 1.
Kd = 1.

start:

wartość zadana = ...

wartość zmierzona = ...

błąd = wartość_zadana - wartość_zmierzona

suma = suma + błąd * dt

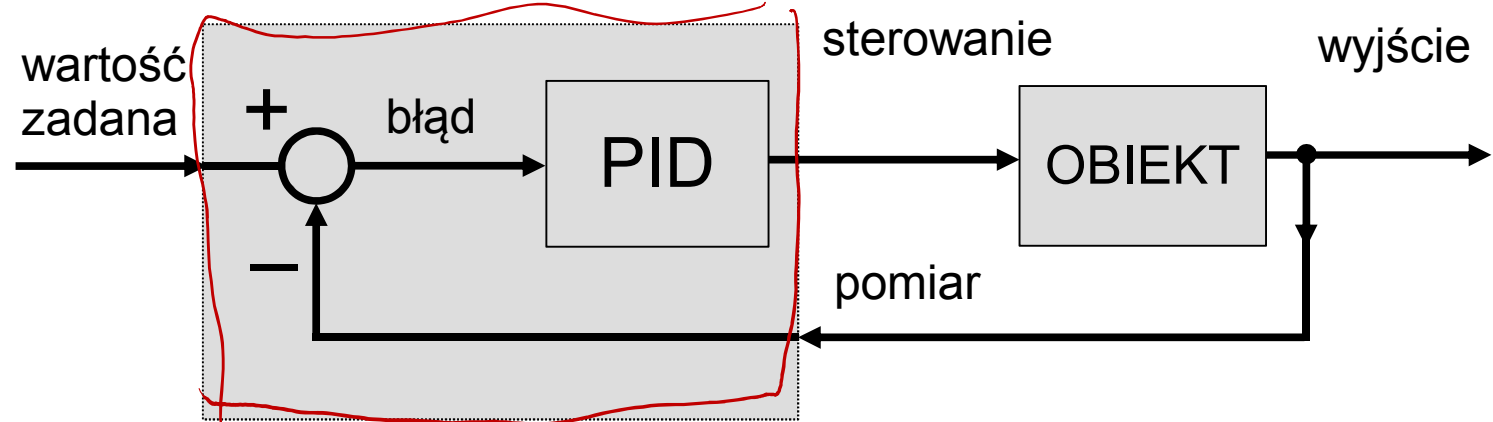
pochodna = (błąd - p_błąd) / dt

wyjście = Kp * błąd + Ki * suma + Kd * pochodna

p_błąd = błąd

wait(dt)

goto start



regulator PID

symulacja

regulator PID w sterowaniu ruchem samochodu

