

認識行動システム論 第8回

梶本裕之

Twitter ID kajimoto

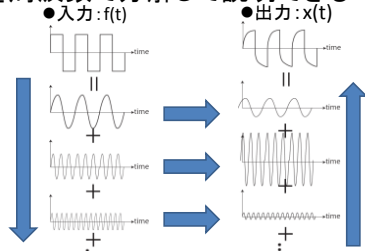
ハッシュタグ #ninshiki

日程

- 10/13 インタロダクション
- 10/20 Scilabの紹介 (3階PCルーム)
- 10/27 フーリエ変換
- 11/03 文化の日
- 11/10 出張
- 11/17 調布祭準備
- 11/24 出張
- 12/01 フーリエ変換と線形システム
- 12/08 創立記念日(配属説明会)
- 12/15 信号処理の基礎
- 12/22 信号処理応用1(相関)
~中間レポート(冬休み中)~
- 01/05 信号処理応用2(画像処理)
- 01/12 ラプラス変換
- 01/19 古典制御の基礎
- 01/26 行列
- 02/02 行列と最小二乗法
- 02/09 ロボティクス
~期末テスト~

(復習:フーリエ級数展開)

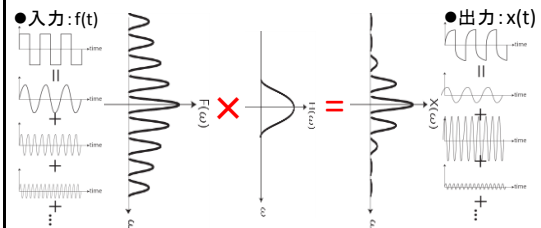
歪みを周波数で分解して説明できる



- (1) 入力 $f(t)$ を周波数分解する
 - (2) 周波数ごとの出力の振幅と位相を求める。
 - (3) 合計すると出力が得られる。
- これを連続関数で考えるとどうなるか？

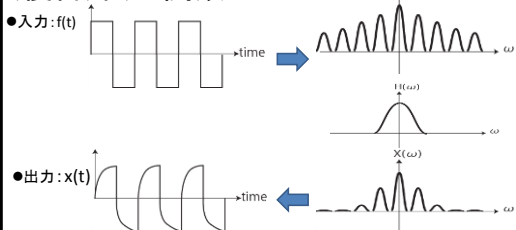
(復習:フーリエ変換)

入出力の関係: 関数同士の掛け算



- (1) 入力 $f(t)$ を周波数分解 $\Rightarrow F(\omega)$
- (2) 周波数ごとにどれだけ振幅と位相が変わるか: $H(\omega)$
- (3) 出力 (のフーリエ変換): $X(\omega) = H(\omega) * F(\omega)$
- (4) 逆フーリエ変換すると出力が得られる: $x(t)$

(復習) 伝達関数



フーリエ空間では、入出力は単なる掛け算で表される。

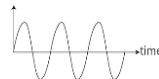
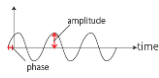
$$X(\omega) = H(\omega) \times F(\omega)$$

この入出力関係を定義する**システムの性質** $H(\omega)$ を **伝達関数**と呼ぶ。

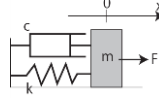
(復習) 伝達関数 $H(\omega)$ を求めるには？

$$F(\omega) \longrightarrow H(\omega) \longrightarrow X(\omega)$$

$H(\omega)$ は、周波数 ω の信号を入力したときの出力の振幅と位相を表す。だから...

1. ある周波数 ω の正弦波を入力。

2. 出力の振幅と位相を測定。
 - 入出力間の振幅の比率 $\text{amp} = |H(\omega)|$
 - 入出力間の位相差 $\text{phase} = \angle H(\omega)$
3. この周波数での伝達関数は
 - $H(\omega) = \text{amp} \times \exp(j * \text{phase})$.
4. 周波数を変えて測定すれば、 $H(\omega)$ が得られる。

(復習)式の上で「計測」



$$m\ddot{x} + c\dot{x} + kx = f$$

$f = \exp(j\omega t)$ ●ある周波数 $2\pi f = \omega$ の正弦波を**入力**

$x(t) = H(\omega) \exp(j\omega t)$ ●同じ周波数で振幅と位相の異なる**出力**が得られる

この $x(t)$ の微分は？ 同様に2階微分は

$$\dot{x}(t) = j\omega H(\omega) \exp(j\omega t) \quad \dot{\dot{x}}(t) = (j\omega)^2 H(\omega) \exp(j\omega t)$$

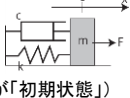
$$= j\omega x(t) = s x(t) \quad = s^2 x(t)$$

$j\omega$ と書くのがわずらわしいので s と書く
(本当はもっと意味があるが、とりあえず)

元の式に代入 $(ms^2 + cs + k)H(\omega) \exp(j\omega t) = \exp(j\omega t)$

$\therefore H(\omega) = \frac{1}{ms^2 + cs + k}$ $s = j\omega$ を代入すれば、
システムの伝達関数に他ならない。

しかし実際は...



- 時刻 $t \geq 0$ だけ考えればよい場合がほとんど($t=0$ が「初期状態」)
- 入力 $f(t)$ がフーリエ変換出来ない状況が**普通**に存在する

$$F(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ 1 & 0 \leq t \end{cases}$$

$$f(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ t & 0 \leq t \end{cases}$$

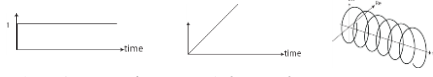
$$\int_{t=-\infty}^{\infty} F(t) \exp(-j\omega t) dt = \int_{t=0}^{\infty} \exp(-j\omega t) dt$$

$$= \left[\frac{\exp(-j\omega t)}{-j\omega} \right]_0^{\infty} = \frac{1 - \exp(-j\omega \infty)}{j\omega} \quad ??$$

無限遠で収束しない関数は、積分をうまく処理できない
要は、**正弦波の重ね合わせで表現できない**。

拡張しよう

課題: 正弦波の重ね合わせで表現できない入力信号に対処したい



信号を別の関数の重ね合わせで表現したい。

その関数は、

- ✓ $\exp(-j\omega t)$ の自然な拡張でありたい
- ✓ 微積分に対する不変性は保ちたい

↓

新たな基底関数として、 **$\exp(-st)$** を考える。
ただし s はもはや虚数 $j\omega$ ではなく、複素数。

$\exp(-st)$

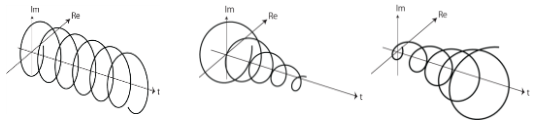
実質的には2変数の関数

$$\exp(-st) = \exp(-(c+j\omega)t)$$

$$= \exp(-ct) \times \exp(-j\omega t)$$

増大or減衰成分 回転成分

- $c=0$
- $c>0$
- $c<0$



微積分に対する $\exp(st)$ の不変性

$\exp(j\omega t)$ の場合と同様、 $\exp(st)$ も微分、積分しても関数の形は不変。

$$\frac{d}{dt} \exp(st) = s \exp(st) \quad \int \exp(st) dt = \frac{1}{s} \exp(st)$$

$$\frac{d^n}{dt^n} \exp(st) = s^n \exp(st) \quad \int \int \int \exp(st) dt = \frac{1}{s^n} \exp(st)$$

微分 \Rightarrow s をかける操作
積分 \Rightarrow s で割る操作

ラプラス(Laplace)変換: フーリエ変換の拡張

フーリエ変換

$$F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) \exp(-j\omega t) dt$$

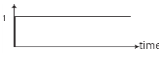
ラプラス変換

$$L(f(t)) = F(s) = \int_0^{\infty} f(t) \exp(-st) dt$$

<ちがいが>

- 純虚数 $j\omega \Rightarrow$ 複素数 s に拡張
- 積分範囲は無限の過去を扱う必要がないため0から。

ラプラス変換の例:ステップ関数

ステップ関数 (階段関数) $f(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ 1 & 0 \leq t \end{cases}$ 

フーリエ変換では扱うことができなかった入力

$$F(s) = \int_0^{\infty} f(t) \exp(-st) dt$$


=

=

=

ただし積分が収束するsの範囲は, $\text{Re}(s) > 0$

ラプラス変換の例:ランプ関数

ランプ関数 $f(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ t & 0 \leq t \end{cases}$ 

フーリエ変換では扱うことができなかった入力

$$F(s) = \int_0^{\infty} f(t) \exp(-st) dt$$

=

=

=

=

ただし積分が収束するsの範囲は, $\text{Re}(s) > 0$

ラプラス変換の例: sin, cos

$f(t) = \sin(\omega t)$ $f(t) = \cos(\omega t)$

$F(s) = \int_0^{\infty} f(t) e^{-st} dt$

=

=

=

=

=

ただし積分が収束するsの範囲内 ($\text{Re}(s) > 0$)

ラプラス変換の例: exp関数

$f(t) = \exp(at)$

$$F(s) = \int_0^{\infty} f(t) \exp(-st) dt$$

=

=

=

ただし積分が収束するsの範囲は, $\text{Re}(s-a) > 0$

ラプラス変換の例: 微分

$f(t)$ のラプラス変換が分かっているとき, $\dot{f}(t)$ のラプラス変換は?

$$L(\dot{f}(t)) = \int_0^{\infty} \dot{f}(t) \exp(-st) dt$$

=

=

=

ただし $f(t)$ は $t < 0$ で 0
また, ラプラス変換の積分範囲は 0 からではなく, $0+$ から

(ルール) ラプラス変換では, 微分は s をかけることに相当

ラプラス変換の例: 積分

$f(t)$ のラプラス変換が分かっているとき, $\int_{t=0}^t f(t) dt$ のラプラス変換は?

$$L\left(\int_{t=0}^t f(t) dt\right) = \int_0^{\infty} \left(\int_{t=0}^t f(t) dt\right) \exp(-st) dt$$

=

=

=

(ルール) ラプラス変換では, 積分は $1/s$ をかけることに相当

sinとcosのラプラス変換を見比べる

$$\sin(\omega t) \longrightarrow \frac{\omega}{s^2 + \omega^2}$$

$$\cos(\omega t) \longrightarrow \frac{s}{s^2 + \omega^2}$$

(ルール)ラプラス変換では、微分はsをかけることに相当

$$\frac{d}{dt} \sin(\omega t) = \omega \cos(\omega t)$$

ルールより、cos(ωt)のラプラス変換を求めるには、sin(ωt)のラプラス変換にsをかけ、ωで割ればよい

... 確かにそうになっている

ラプラス変換の例: 時間遅れ

$f(t)$ のラプラス変換が分かっているとき、 $f(t - \tau)$ のラプラス変換は？

$$L(f(t - \tau)) = \int_0^{\infty} f(t - \tau) \exp(-st) dt$$

$$=$$

$$=$$

$$=$$

ただし $f(t)$ は $t < 0$ で0であることを利用した。

(ルール)

ラプラス変換では、 τ の時間遅れは $\exp(-s\tau)$ をかけることに相当

ラプラス変換表

$$1 \longrightarrow \frac{1}{s}$$

$$\exp(at) \longrightarrow \frac{1}{s-a}$$

$$t \longrightarrow \frac{1}{s^2}$$

$$t \exp(at) \longrightarrow \left(\frac{1}{s-a}\right)^2$$

$$t^n \longrightarrow \frac{n!}{s^{n+1}}$$

$$\dot{f}(t) \longrightarrow sF(s)$$

$$\sin(\omega t) \longrightarrow \frac{\omega}{s^2 + \omega^2}$$

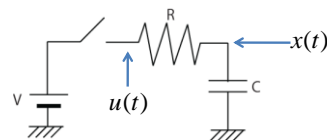
$$\int_{-\infty}^{\infty} f(t) dt \longrightarrow \frac{1}{s} F(s)$$

$$\cos(\omega t) \longrightarrow \frac{s}{s^2 + \omega^2}$$

$$f(t - \tau) \longrightarrow \exp(-s\tau) F(s)$$

通常ラプラス逆変換は、表を見て行う

ラプラス変換を使ってみる: ローパス(1)

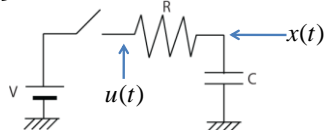


●入力: 抵抗Rの左側の電圧 $u(t)$.

●出力: コンデンサの電圧 $x(t)$.

(問題) スイッチを入れた後の $x(t)$ の変化を調べよ

ラプラス変換を使ってみる: ローパス(2)



●電流 I を考えて、

$$u = RI + \frac{1}{C} \int I dt$$

$$x = \frac{1}{C} \int I dt$$

$$I = C\dot{x}$$

$$u = RC\dot{x} + x$$

● x のラプラス変換を X 、
● u のラプラス変換を U とすると、

$$U =$$

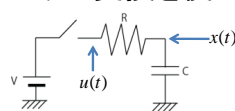
(∴ (ルール) 微分⇒sをかける)

$$=$$

$$=$$

$$X =$$

ラプラス変換を使ってみる: ローパス(3)



$$X = \frac{1}{sRC + 1} U$$

$t=0$ でスイッチを入れるから

$$u(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ V & 0 \leq t \end{cases}$$

$$U(s) =$$

$$X =$$

$$=$$

$$=$$

$$=$$

$$=$$

$$=$$

$$=$$

$$=$$

$$=$$

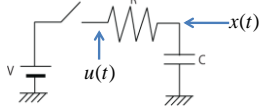
$$=$$

$$=$$

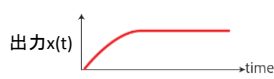
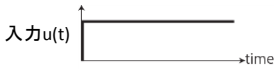
$$=$$

部分分数展開
 $a = RC$
 $b = -RC$

ラプラス変換を使ってみる: ローパス(4)



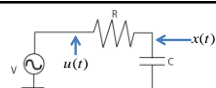
$$X = V \left(\frac{1}{s} - \frac{1}{s + \frac{1}{RC}} \right)$$



ラプラス変換表を見て逆変換する

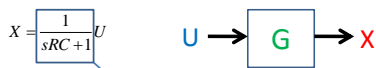
$$x(t) = \text{定常成分} + \text{過渡成分}$$

伝達関数

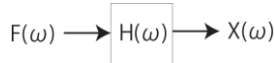


フーリエ変換の時と同様に、入出力関係を定める「システム」を知りたい

●先程の例では xのラプラス変換をX, uのラプラス変換をUとしたとき

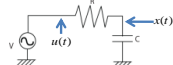


この部分が入出力関係を定めている。伝達関数G。s=jωを代入すればフーリエ変換の伝達関数と全く同じ。



伝達関数

$$H(\omega) = \frac{1}{sRC+1} = \frac{1}{RC} \frac{1}{j\omega + \frac{1}{RC}}$$



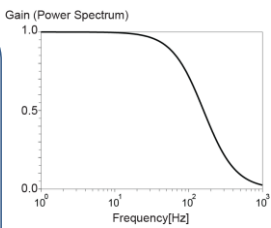
s=jωを代入して、周波数応答を見たい

```

Scilabソース
R=1000; //抵抗 1kΩ
C=10^(-6); //コンデンサ1μF
f=[0:1000]; //周波数
w=2 * %pi * f; //角周波数

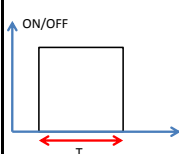
//応答
H=1/(R*C) * ones(f) ./ (%i*w + 1/(R*C));
//パワースペクトル
power_spec = H .* conj(H);

//片対数グラフで表示
plot2d1("oln",f,power_spec);
    
```



1kΩの抵抗と1μFのコンデンサで、1kHz程度以上の周波数を阻止するローパスフィルタが出来た。

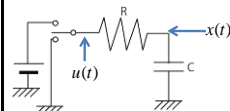
時間幅Tのパルスを与えるとき



$$u(t) = \begin{cases} V & 0 \leq t \leq T \\ 0 & t > T \end{cases}$$

この入力のパルス変換は、

$$U(s) = \frac{V(1 - e^{-sT})}{s}$$



出力のパルス変換は、システムの伝達関数をかけて

$$X =$$

時間幅Tのパルスを与えるとき

$$X = \frac{1}{sRC+1} \frac{1 - e^{-sT}}{s} V$$

前者の逆ラプラス変換はすでに見たように

$$V(1 - e^{-\frac{t}{RC}})$$

後者の逆ラプラス変換は、exp(-sT)が掛かっている。これはラプラス変換表により、Tの時間遅れを意味するので、

$$e^{-sT} V \left(\frac{1}{s} - \frac{1}{s + \frac{1}{RC}} \right)$$

ただし、t ≥ T

これは、

$$\left(\frac{1}{s} - \frac{1}{s + \frac{1}{RC}} \right) V \text{ と } \left(\frac{1}{s} - \frac{1}{s + \frac{1}{RC}} \right) e^{-sT} V$$

の組み合わせ

時間幅Tのパルスを与えるとき

結局、応答は、t < Tでは、

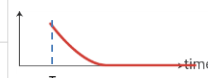
$$V(1 - e^{-\frac{t}{RC}})$$

これは元々求めたものと同じ。

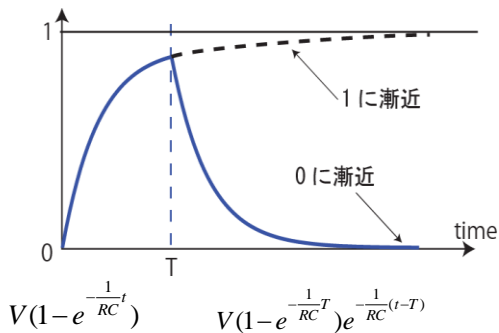
t ≥ Tでは、

$$\frac{V(1 - e^{-\frac{T}{RC}})}{s} - \frac{V(1 - e^{-\frac{T}{RC}}) e^{-sT}}{s}$$

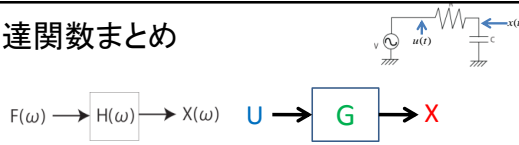
これは放電による減衰を意味する t=Tでは2式は一致する



時間幅Tのパルスを与えると？まとめ



伝達関数まとめ



(1) システムの入出力関係を定める**伝達関数G**をもとめる

●先程の例では、xのラプラス変換をX、uのラプラス変換をUとしたとき、

$$X = \frac{1}{sRC + 1} U$$

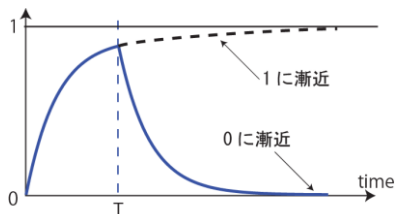
この部分

(2) 入力**のラプラス変換U**を求める

(3) $X=GU$ によって**出力のラプラス変換X**が得られる。

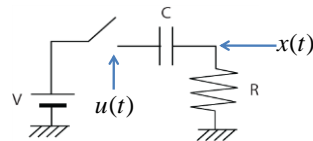
(4) 逆ラプラス変換によって**出力波形**が得られる。

レポート課題(1)



R=1kΩ、C=1μF、T=1ms、V=1として、時刻0~10msの間の電圧の変化をプロット、観察せよ。

ラプラス変換を使ってみる：ハイパス(1)

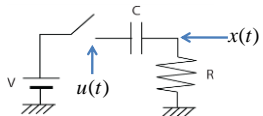


●入力：コンデンサの左側の電圧 u(t).

●出力：抵抗の電圧x(t).

(問題)スイッチを入れた後のx(t)の変化を調べよ

ラプラス変換を使ってみる：ハイパス(2)



●電流Iを考えて、

$$u = RI + \frac{1}{C} \int I dt$$

$$x = RI$$

$$I = \frac{x}{R}$$

$$u = x + \frac{1}{C} \int \frac{x}{R} dt$$

●xのラプラス変換をX、

●uのラプラス変換をUとすると、

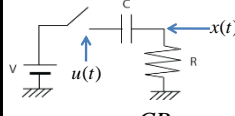
$$U = \text{[]}$$

(∴(ルール)積分⇒sで割る)

$$= \text{[]}$$

$$X = \text{[]}$$

ラプラス変換を使ってみる：ハイパス(3)



$$X = \text{[]}$$

$$= \text{[]}$$

ラプラス変換の表を使って逆変換する

これで**伝達関数**がもたらした
t=0でスイッチを入れるから

$$x(t) = \text{[]}$$

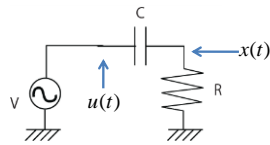
$$u(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ V & 0 \leq t \end{cases}$$



$$U(s) = \text{[]}$$

一瞬だけ電流が流れることがわかる

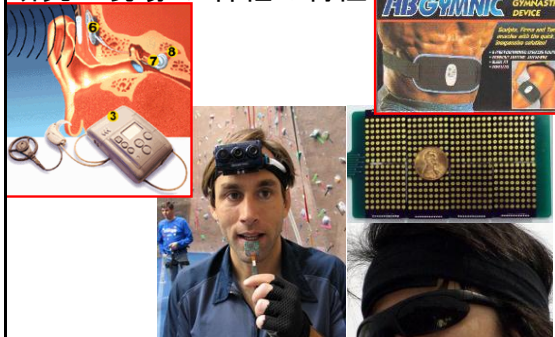
レポート課題(2): ハイパスフィルタの伝達関数



ローパスの場合を参考に、上記回路の伝達関数を求め、
 $R=32\Omega$, $C=100\mu F$ の場合の周波数応答を表示するコードを書け。

大体何Hz以下を阻止するハイパスフィルタになっているか、
 観察の結果をコード中にコメントすること。

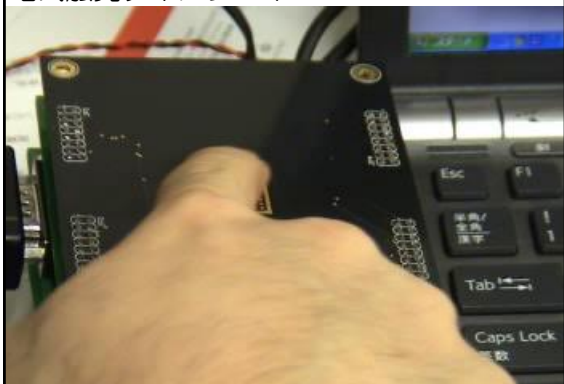
研究の現場で: 神経の特性



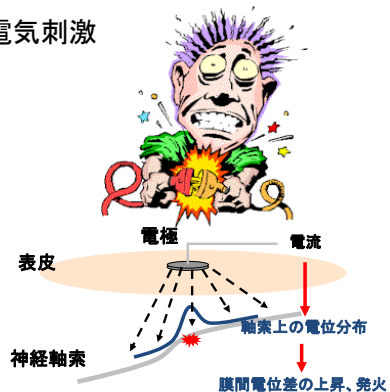
Kaczmarek, Tongue (2000)

Kajimoto, Forehead (2006)

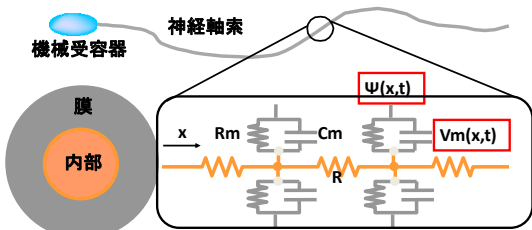
電気触覚ディスプレイ



経皮電気刺激



電気刺激による神経活動



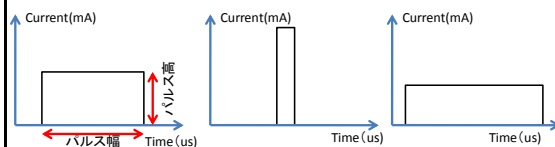
入力: 膜外電位 $\Psi(x,t)$

出力: 膜間電位差 $V_m(x,t)$

仮定: 膜間電位差 V_m が閾値 V_{th} を越えたら発火

41

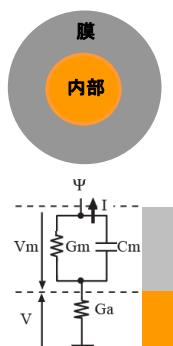
パルス幅とパルス高の関係は?



どれも刺激できる(閾値に達する)

- パルス幅とパルス高さにはどのような関係があるのか
 ✓おそらく反比例? 実際は?
- 最適なパルス幅はどのように考えたらよいか

神経軸索の単純化



膜のコンデンサ容量: C_m
 膜のコンダクタンス: G_m
 内部のコンダクタンス: G_a
 ※コンダクタンス=抵抗の逆数。
 オームの法則は $V=IR$ から $I=GV$ となる

Ψ : 外部電位入力
 V_m : 膜間電位差出力
 V : 内部電位

U → [G] → X

ステップ
 (1) 入力と出力を結ぶ伝達関数を求める
 (2) 具体的な入力を入れてみる

神経軸索の単純化

まずシステムの微分方程式をたてる
 電圧の関係から

$$V_m = V - \Psi$$

電流の関係(キルヒホッフ)から、膜から流れ込む電流と内部電流は等しいので

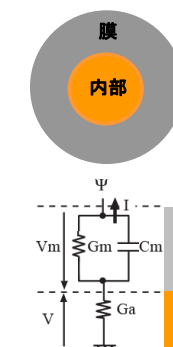
$$I = G_m V_m + C_m \dot{V}_m = -G_a V$$

代入して

$$V_m = -\frac{G_m V_m + C_m \dot{V}_m - \Psi}{G_a}$$

V_m と Ψ の関係式にはなった。
 ただし混在した状態

単純化した回路の定式化



$$V_m = -\frac{G_a V_m + C_m \dot{V}_m}{G_a} - \Psi$$

両辺をラプラス変換。微分→sから

$$\tilde{V}_m = -\frac{G_a \tilde{V}_m + s C_m \tilde{V}_m}{G_a} - \tilde{\Psi}$$

$$\tilde{\Psi} = \left(-\frac{G_m + s C_m}{G_a} - 1 \right) \tilde{V}_m$$

$$= -\frac{G_m + G_a + s C_m}{G_a} \tilde{V}_m$$

$$\tilde{V}_m = -\frac{G_a}{G_m + G_a + s C_m} \tilde{\Psi}$$

$$= -\frac{G_a}{C_m} \frac{1}{s + \frac{G_m + G_a}{C_m}} \tilde{\Psi}$$


...入出力関係がもたまった

単純化した回路の定式化

ステップ(2)に移行
 (1) 入力と出力を結ぶ伝達関数を求める
 (2) 具体的な入力を入れてみる

U → [G] → X

入力電圧としてステップ入力を考える

$$\Psi(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ -A & 0 \leq t \end{cases} \Rightarrow \tilde{\Psi}(s) = -\frac{1}{s} A$$


代入して、

$$\tilde{V}_m = \frac{G_a}{C_m} \frac{1}{s + \frac{G_m + G_a}{C_m}} \frac{1}{s} A$$

単純化した回路の定式化

$$\tilde{V}_m = \frac{G_a}{C_m} \frac{1}{s + \frac{G_m + G_a}{C_m}} \frac{1}{s} A$$

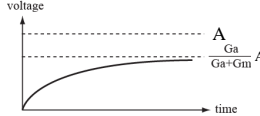
部分分数展開により、

$$\tilde{V}_m = \frac{G_a}{C_m} \frac{C_m}{G_m + G_a} \left(\frac{1}{s} - \frac{1}{s + \frac{G_m + G_a}{C_m}} \right) A$$

逆ラプラス変換すると(ローパスの場合を参照)

$$V_m = \frac{G_a}{G_m + G_a} \left(1 - e^{-\frac{G_m + G_a}{C_m} t} \right) A$$

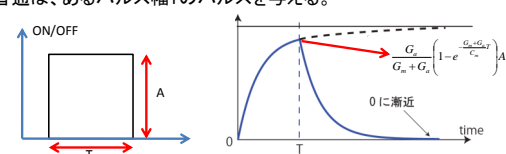
定常成分 過渡成分



最終的には抵抗で分圧された電圧に収束

パルス幅とパルス高さの関係は？

普通は、あるパルス幅Tのパルスを与える。



このとき、神経膜間電位差 V_m の最大値は、時刻Tで、

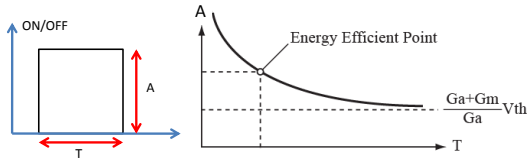
$$V_m(T) = \frac{G_a}{G_m + G_a} \left(1 - e^{-\frac{G_m + G_a}{C_m} T} \right) A$$

これが神経活動を生じる閾値 $V_{threshold}$ を超えるかどうかの問題

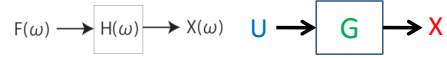
パルス幅とパルス高さの関係は？

$$V_{th} = \frac{G_a}{G_m + G_a} \left(1 - e^{-\frac{G_m + G_a T}{C_n}} \right) A \quad \Rightarrow \quad A = \frac{G_m + G_a}{G_a} \left(1 - e^{-\frac{G_m + G_a T}{C_n}} \right)^{-1} V_{th}$$

- パルス幅が無限に大きい場合($T \rightarrow \infty$), $A = \frac{G_m + G_a}{G_a} V_{th}$ で活動
- 通常、エネルギーの最小化を考える(組織の損傷を防ぐため)
ジュール熱 $\propto A^2 T$ から最適パルス幅が決まる。



今日の話まとめ



フーリエ変換で扱えない、非定常な状況をラプラス変換で扱う
システムの応答は次のようなステップで求めることができる

- (1) システムの入出力関係を決める **伝達関数G** をもとめる
- (2) **入力**のラプラス変換 **U** を求める
- (3) $X = GU$ によって **出力**のラプラス変換 **X** が得られる。
- (4) 逆ラプラス変換によって **出力波形** が得られる。

