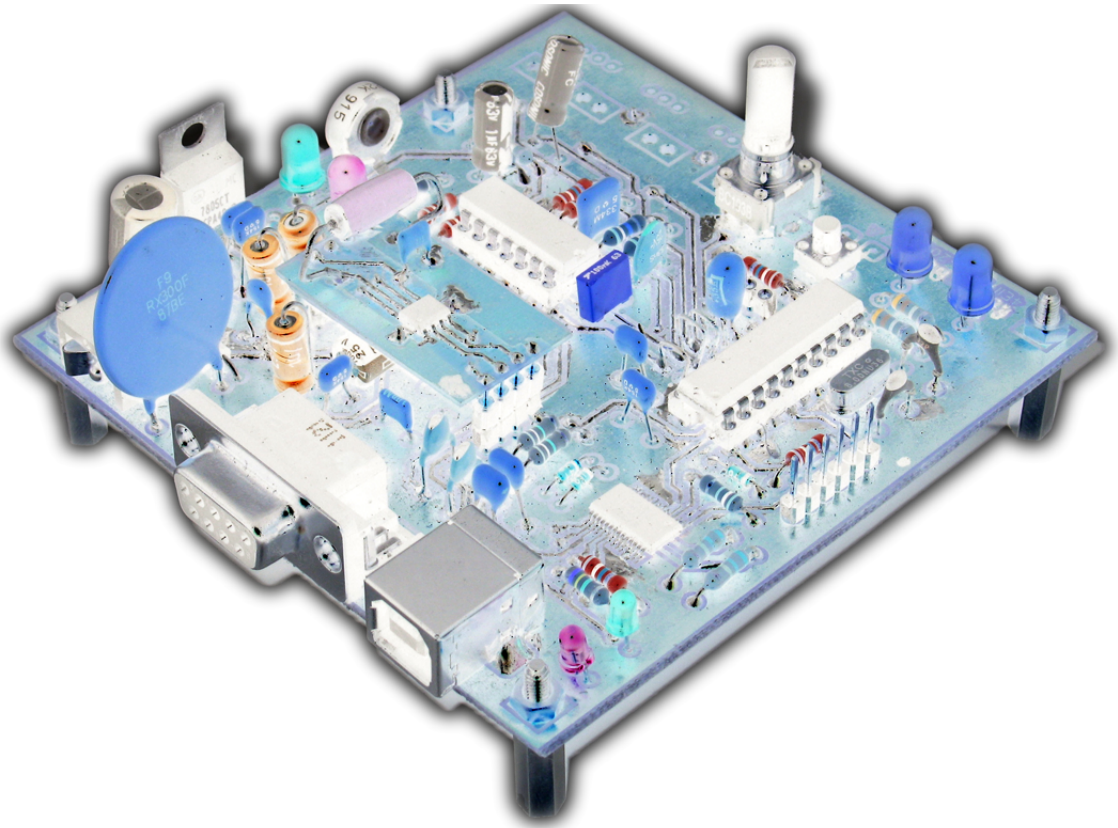


# PROJET PLURIDISCIPLINAIRE

## Solution Numérique



Xavier GALZIN, Stanislas BERTRAND, Romain DESILLE, Frédéric MESLIN

24 mai 2012

# Table des matières

<b>1</b>	<b>Communication</b>	<b>3</b>
1.1	Choix de la liaison USB . . . . .	3
1.2	Utilisation d'un contrôleur USB - Série . . . . .	4
1.3	Élaboration d'un protocole . . . . .	4
1.3.1	Configuration générale . . . . .	5
1.3.2	Différentes trames . . . . .	5
1.4	Implantation du protocole . . . . .	6
<b>2</b>	<b>Interface</b>	<b>6</b>
<b>3</b>	<b>Changement de Puissance</b>	<b>7</b>
3.1	Causes du changement . . . . .	7
3.2	Choix du nouveau pont en H . . . . .	7
3.3	Fonctionnement du L6203 . . . . .	8
<b>4</b>	<b>Correction Numérique</b>	<b>8</b>
<b>5</b>	<b>Répartition des gains</b>	<b>9</b>
5.1	Correcteur Analogique . . . . .	10
5.2	Correcteur Numérique . . . . .	10
<b>6</b>	<b>Gimmicks</b>	<b>11</b>

# Introduction

Dans nos précédents rapports, nous avons détaillé le problème de l'asservissement en position du mobile et nous avons déterminé les paramètres d'un modèle analogique de correcteur. Par la suite, nous avons mis en place la théorie d'un protocole de communication série afin de faciliter les réglages et les mesures en temps réel. Dans le troisième rapport, nous avons décrit l'avancement de la partie analogique du projet, de la conception de la maquette jusqu'à sa réalisation et ses tests.

Dans ce dernier rapport, nous allons nous concentrer sur la correction numérique. Nous commencerons par définir les caractéristiques du protocole série que nous avons décidé d'utiliser en lieu et place de celui défini dans le rapport de MCSE puis nous en expliciterons la programmation dans le microcontrôleur. Ensuite, nous aborderons brièvement la question de l'interface graphique mise en place et nous reviendrons également sur le changement intervenu dans la partie puissance avant de nous intéresser à la correction numérique à proprement parler. Enfin, nous clarifierons la question de la répartition des gains, en analogique comme en numérique, avant de conclure globalement sur le projet tout en proposant des possibilités d'améliorations que nous n'aurons malheureusement pas le temps de mettre en place.

## 1 Communication

La partie communication du projet peut paraître secondaire quand on considère l'application dans sa globalité. Pour quelles raisons un luminaire aurait-il besoin de communiquer avec un dispositif informatique ? L'intérêt semble limité ...

Dans les faits, cette fonctionnalité a été implémentée dans une optique d'assistance au développement. Elle s'est avérée utile pour mettre au point l'asservissement numérique et faciliter le réglage des coefficients de la fonction de transfert du correcteur. Elle permet aussi désormais de collecter diverses informations liées à l'automatique pour analyser la qualité (stabilité) de l'asservissement. On imagine que cette liaison série ne sera pas intégrée dans le produit final, sauf si les spécifications devaient évoluer vers un appareil nécessitant de la connectivité. On peut penser à l'intégration dans un réseau domotique via des technologies Zigbee ou même au travers le Wifi.

La communication a aussi un intérêt pédagogique : nous avons fait le choix d'établir un protocole dédié sur une liaison de type série prise en charge par une connection USB. Nous avons préféré cette solution à celle présentée dans la partie MCSE du projet pour plusieurs raisons qui vont être détaillées.

### 1.1 Choix de la liaison USB

Dans l'univers de la communication péri-informatique, la liaison USB est figure souveraine. La première version de cette spécification a vu le jour en 1996 dans l'objectif de remplacer progressivement les anciennes connectiques lentes et incompatibles entre elles.

Ce document normalise à la fois :

- un protocole complet de communication série maître vers esclaves
- le matériel nécessaire pour faire transiter l'information (cable, prises ...)
- toutes les caractéristiques électriques et mécaniques associées
- des classes de pilotes standards couvrant un nombre important d'applications génériques.

Notre application étant destinée à communiquer avec un ordinateur et l'USB fournissant une classe générique de communication série équivalente à un port COM virtuel, nous avons choisi d'opter pour cette solution.



FIGURE 1: Logo USB 2.0

## 1.2 Utilisation d'un contrôleur USB - Série

Afin de bénéficier de la connectique USB sans entrer dans les détails de la sous-couche de communication, nécessitant des cycles de développement lourds, deux solutions s'offraient à nous :

1. Choisir un micro-contrôleur disposant de fonctionnalités USB
2. Utiliser un contrôleur USB externe

La première solution est la plus polyvalente car elle permet d'implanter n'importe quelle classe de périphérique dans le programme du micro-contrôleur en se basant sur une bibliothèque USB fournie par le constructeur. Ceci nécessite une étude approfondie de la documentation associée et la rédaction de descripteurs USBs. Etant donné l'aspect auxiliaire de la communication, ce surcroît de développement a été écarté.

La seconde solution impliquant l'ajout d'un composant externe, au détriment du coût, a été retenue pour l'aisance de développement qu'elle apporte. Cette solution clef en main convertit une liaison série TTL en provenance du micro-contrôleur en liaison USB de manière presque transparente.

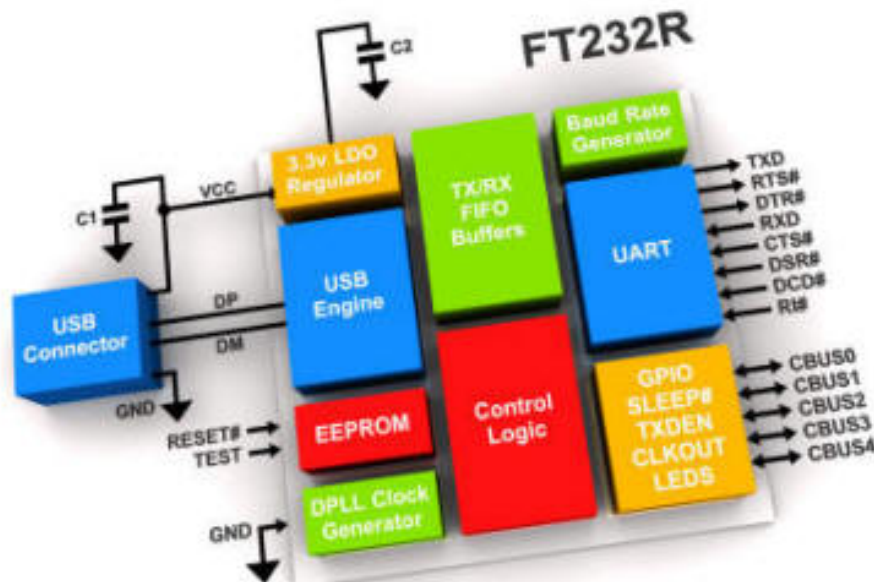


FIGURE 2: Diagramme interne du FT232

Le contrôleur circuit qui a été sélectionné est le FT232R de FTDI. Ce composant a été très simple à intégrer sur la carte du projet car il ne nécessite qu'une alimentation 5v et la liaison série pour fonctionner. De plus, il configure ses paramètres de transmission automatiquement en fonction de ceux communiqués par l'ordinateur à l'ouverture du port. Pour résumer ce composant est facile d'utilisation à défaut d'être peu coûteux.

## 1.3 Élaboration d'un protocole

Dans le rapport de MCSE, nous avons présenté un protocole basique, exploitant un format de trames fixe de 3 octets consécutifs. Le premier contenant l'index de la commande et les deux suivants le corps de la donnée envoyée. Nous nous sommes rendus compte que ce protocole ne couvrait pas tous nos besoins et en particulier la possibilité de transmettre des messages d'erreurs ou de log.

Nous avons donc programmé un autre protocole, plus évolué et plus évolutif. Celui ci est capable de transmettre plusieurs types de trames à longueur variable et d'inclure des codes de gestion d'erreur de transmission (au besoin).

### 1.3.1 Configuration générale

Les paramètres généraux utilisés dans la transmission série sont les suivants :

**Taille donnée** 8 bits

**Parité** Aucune parité

**Bits de stops** 1 seul

**Baudrate** variable de 9600 à 115200

Le Baudrate est variable car le micro-contrôleur dispose d'un module capable de déterminer automatiquement la vitesse de transmission de la liaison. La seule condition à respecter est l'émission du caractère ASCII "U" avant toute communication. Ce caractère correspond à un motif de niveaux logiques hauts et bas alternés qui permettent au périphérique série du micro-contrôleur de calibrer son registre prescaler pour générer le bon Baudrate.

### 1.3.2 Différentes trames

Nomenclature des symboles utilisés dans le protocole :

**0** niveau bas logique

**1** niveau haut logique

**U** niveau indéfini (non interprété par le logiciel)

**X** niveau à préciser selon l'utilisation

Les différentes trames disponibles sont les suivantes :

– **Trame de contrôle :**

typ	r/w	chr	ad4	ad3	ad2	ad1	ad0
1	X	X	ad4	ad3	ad2	ad1	ad0

**typ** : type de trame (0 : données — 1 : contrôle)

**r/w** : type de transfert (0 : lecture — 1 : écriture)

**chr** : type de données envoyées (0 : entiers 16 bits — 1 : chaîne de caractères)

**ad4 ... ad0** adresse de l'emplacement mémoire de la donnée (entière) envoyée (0 - 32)

La trame de contrôle est envoyée en premier et annonce une donnée entière ou chaîne de caractère. Elle est de type 0 pour la différencier des trames de données. Ceci permet de resynchroniser la transmission en cas de perte d'un paquet de données. L'adresse de l'emplacement mémoire ne concerne pas les envois et réceptions de chaînes.

En mode lecture ( $r/w = 0$ ), le destinataire répond une trame de donnée entière ou plusieurs trames de chaîne directement après réception de la trame de contrôle. En mode écriture ( $r/w = 1$ ), la trame de contrôle doit être immédiatement suivie d'une trame de donnée entière ou de plusieurs trames de chaîne.

– **Trame de donnée entière :**

MSB :	typ	b06	b05	b04	b03	b02	b01	b00
	0	u	u	u	d15	d14	d13	d12
MSB :	typ	b06	b05	b04	b03	b02	b01	b00
	0	u	u	u	d11	d10	d09	d08
LSB :	typ	b06	b05	b04	b03	b02	b01	b00
	0	u	u	u	d07	d06	d05	d04
LSB :	typ	b06	b05	b04	b03	b02	b01	b00
	0	u	u	u	d03	d02	d01	d00

**typ** : type de trame (0 : données — 1 : contrôle)

**d15 ... d00** valeur de la donnée 16 bits

Cette trame contient une donnée entière 16 bits à charger dans l'emplacement mémoire précisé dans la précédente trame de contrôle. On remarque que les bits b06, b05 et b04 ne sont pas utilisés. Ils peuvent être mis à profit pour intégrer un code détecteur d'erreur. Cette amélioration est envisageable dans une future version du projet.

– **Trame de chaîne de caractères :**

typ	r/w	log	ad4	ad3	ad2	ad1	ad0
0	ch6	ch5	ch4	ch3	ch2	ch1	ch0

**typ** : type de trame (0 : données — 1 : contrôle)

**ch6 ... ch0** caractère table ASCII standard

Cette trame transmet caractère par caractère une chaîne de texte. Pour distinguer les trames de données des trames de contrôle, on ne transmet que les 7 premiers bits de chaque caractère et on force le 8<sup>ème</sup> à 0. Ce format autorise la représentation des caractères appartenant à la table ASCII standard mais pas à celle étendue. Pour terminer la transmission d'une chaîne, il suffit d'envoyer une trame ne contenant que des zéros. Ceci équivaut à l'envoi du caractère de terminaison.

## 1.4 Implantation du protocole

Le présent protocole a été programmé dans la routine d'interruption de réception des données séries du micro-contrôleur ainsi que dans l'application interface. Il rend possible des liaisons bidirectionnelles où le micro-contrôleur comme l'application interface sont capables d'envoyer des trames de contrôle. En définitive, seul le sens application interface vers micro-contrôleur a été implémenté, l'autre sens ne présentant que peu d'intérêt.

## 2 Interface

Afin de faciliter la phase de débogage et pour régler pratiquement les paramètres du correcteur numérique, nous avons développé une petite application interface en C#. Le programme consiste en une simple fenêtre présentant une section de connexion, une section de configuration et un espace de texte pour afficher les messages de logs.

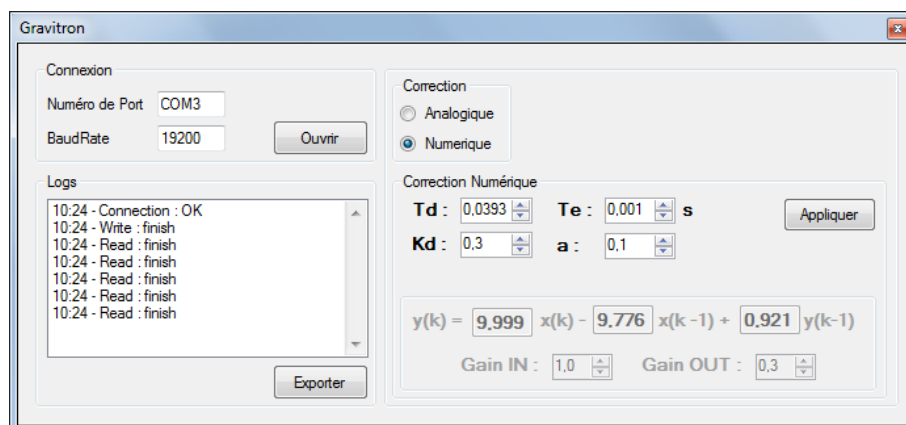


FIGURE 3: Interface de l'application de contrôle

Le panneau de connexion requiert de l'utilisateur le choix du port série et la vitesse de transfert. Une fois la connexion établie, les autres sections grisées deviennent accessibles.

La zone de messages logs liste chronologiquement les événements de connexion et les messages textes envoyés par la maquette. Elle possède une fonctionnalité d'exportation permettant l'archivage des données dans un fichier texte.

## 3 Changement de Puissance

### 3.1 Causes du changement

Au cours de nos tests pour valider le fonctionnement de nos correcteurs analogiques et numériques, nous avons essayé de faire léviter le mobile à la distance de 1,5 cm. Nous avons eu du mal à y parvenir car notre pont en H chauffait de manière trop importante et la dissipation thermique était tout juste suffisante. La correction en résultant était donc assez instable bien que fonctionnelle.

Nous avons donc voulu améliorer ce point en rajoutant un radiateur à notre pont en H. Cependant, ce dernier étant un composant CMS, il n'était pas possible d'ajouter facilement le radiateur. Nous avons alors tenté de coller le radiateur au plan de masse du dessous du circuit de puissance par le biais d'une grosse pastille d'étain. Malheureusement, notre pont en H CMS s'est dessoudé lors de l'opération.

Nous avons alors tenté de le ressouder en utilisant le four à refusion. Bien que cela ait fonctionné, il semble que la conduction thermique ait été très largement amoindrie. Il est également possible que le pont en H ait été endommagé lors de la seconde utilisation du four à refusion. Toujours est-il que le fonctionnement du pont est devenu encore moins satisfaisant qu'avant. C'est à ce moment que nous avons décidé de changer de pont en H, optant pour un composant Multiwatt afin de nous fournir une plus grande marge de manœuvre pour l'asservissement en augmentant le courant maximum utilisable.

### 3.2 Choix du nouveau pont en H

Après consultation du catalogue Farnell, nous avons choisi un L6203 de ST Microelectronics. Bien qu'un peu plus cher (7.44 € en unitaire), ce composant fonctionne de manière similaire à l'A4950 : on peut choisir le sens de parcours du courant dans le pont par le biais des mêmes entrées qu'avec l'A4950. Cependant, ce composant nécessite des condensateurs de Bootstrap (1 par sortie) et supporte jusqu'à 5 A au lieu des 3,5 A du A4950. De plus, son boîtier Multiwatt nous assure une dissipation thermique largement meilleure qu'avant en plus de nous permettre de rajouter facilement un radiateur. En outre, le  $R_{DS(ON)}$  de ce pont est de  $0,3\ \Omega$  au lieu des  $1,3\ \Omega$  de l'A4950 : on chauffera donc beaucoup moins tout en dissipant mieux, augmentant ainsi sensiblement notre marge de manœuvre pour l'asservissement. Enfin, le L6203 dispose également d'une protection en courant mais n'implémente plus de protection en courant. Il faudrait rajouter un comparateur sur la sortie  $V_{Sense}$  du pont en H, ce que nous ne ferons pas pour des raisons de simplifications et à cause du fait que les alimentations ne peuvent pas fournir de courant supérieur à ce que peut supporter notre pont. Ci dessous, le schéma bloc du L6203.

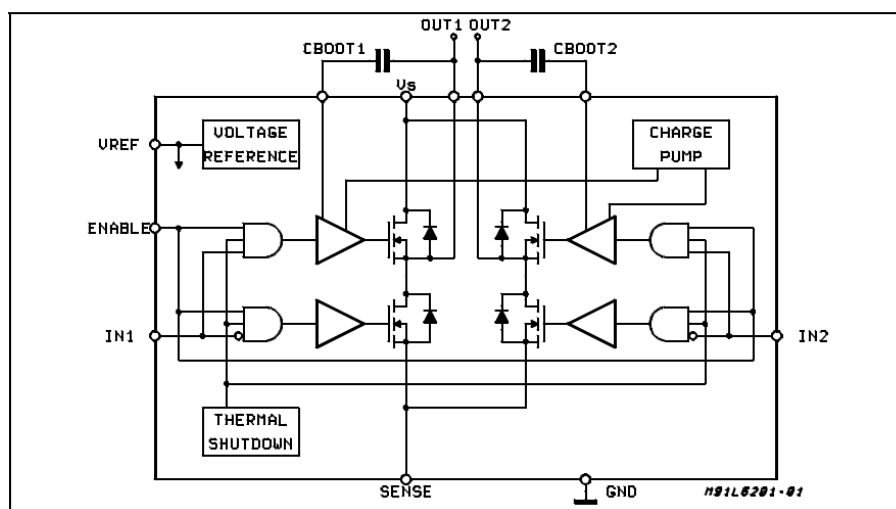


FIGURE 4: Schéma bloc interne du L6203

### 3.3 Fonctionnement du L6203

Après quelques mésaventures lors du routage (inversion de l’empreinte du pont en H), nous avons pu tester notre nouveau circuit de puissance. Celui-ci s’est avéré meilleure que le précédent, fournissant un asservissement plus stable en raison de sa plus grande tolérance au courant de plus grandes valeurs. La consommation a également été diminuée (entre 0,4 et 0,5 A) grâce à la baisse significative du  $R_{DSON}$ . Il aurait été possible d’optimiser le consommation au détriment de la position en amenant le mobile de sorte que la répulsion du champ magnétique soit compensée par le poids du mobile. Ci-dessous le routage de la carte de puissance.

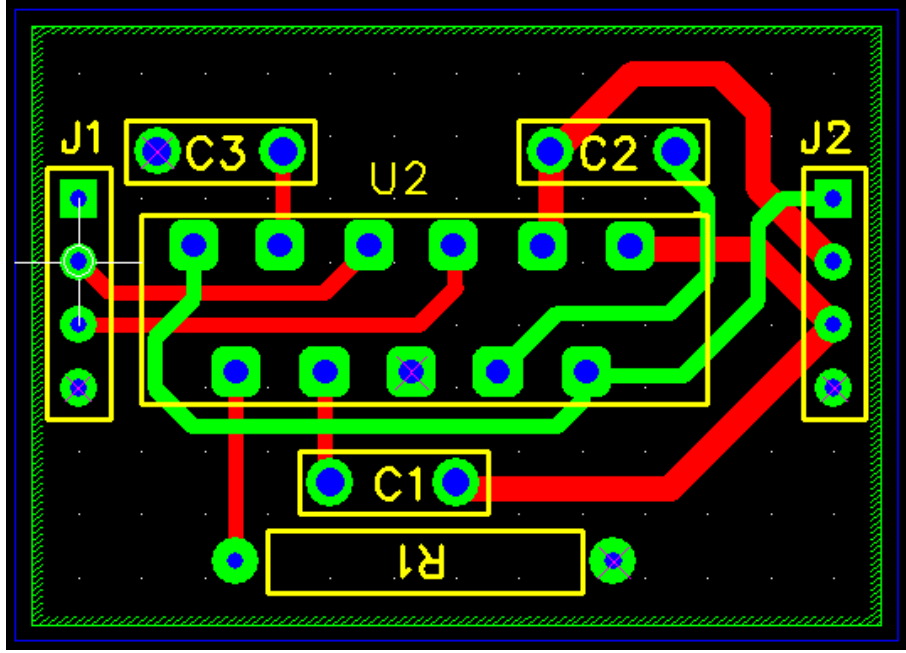


FIGURE 5: Routage de la carte de puissance

Sur ce routage, on voit bien les deux condensateurs de Bootstrap. La pin  $V_{Sense}$  n’étant pas utilisée, on la relie à la masse (la résistance n’a pas été mise au final). La pin  $V_{Ref}$  est une source de tension interne et nécessite d’être reliée à la masse par le biais d’un condensateur.

## 4 Correction Numérique

La correction numérique découle du travail effectué pour la correction analogique. La sortie du montage différentiel est utilisée comme entrée du nouveau correcteur. La consigne analogique est la consigne utilisée dans cette correction. Cette nouvelle solution est facile à implémenter et plus flexible. Les calculs réalisés pendant l’étude d’automatique du système donnent la forme du correcteur.

$$Co_{AvPh}(s) = \frac{1 + \tau_d \cdot s}{1 + a_d \cdot \tau_d \cdot s}$$

$$Co_{AvPh}(z) = \frac{a \cdot z + b}{z + c} = \frac{\frac{z}{a_d} + \frac{T_e - \tau_d}{a_d \cdot \tau_d}}{z + \frac{T_e - a_d \cdot \tau_d}{a_d \cdot \tau_d}}$$

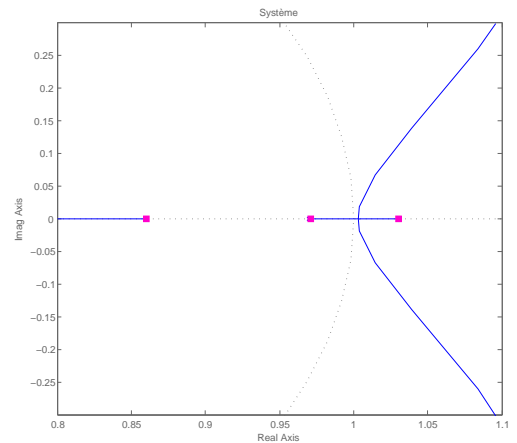


FIGURE 6: Système

L’équation en  $Z$  est obtenue avec une approximation des rectangle arrière soit  $s = \frac{z-1}{T_e}$ . L’équation récurrente en découlant implantée dans le microcontrôleur est  $out_0 = a \cdot in_0 + b \cdot in_1 + c \cdot out_1$ .  $in_1$  et



$out_1$  sont le vieillissement des valeurs  $in_0$  et  $out_0$ .

Les valeurs des paramètres sont :

$$\tau_d = 0.03934 T_e = 0.001 \quad a_d = 0.1$$

La fréquence d'échantillonnage  $T_e$  a été choisie par rapport à celle utilisée en analogique. La fonction de transfert correspondante est la suivante et donne le lieu d'Evans ci-contre.

$$Co_{AvPh}(z) = \frac{10z - 9.776}{z - 0.7756}$$

Lors de tests, les coefficients présentés ne permettent pas l'asservissement du mobile en position. Plusieurs causes sont possibles, la précision des calculs (virgule fixe, virgule flottante), gain inadéquat, saturations en sortie.

L'asservissement en position a été obtenue en utilisant et adaptant les valeurs présentés dans le rapport d'automatique. Cependant ces valeurs correspondent à une fréquence d'échantillonnage de 1.7ms et avec une approximation différente, le lieu d'Evans obtenue n'est pas celui recherché.

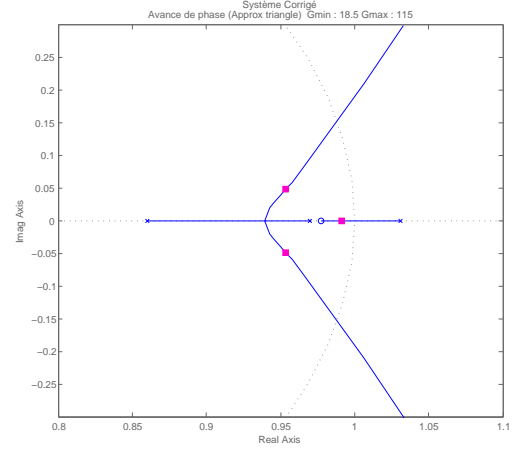


FIGURE 7: Système Corrigé Théorique

$$Co_{AvPh_{RapportAutoModifie}}(z) = \frac{8.272z - 7.915}{z - 0.9}$$

La valeur  $c = 0.9$  a été modifiée par rapport au correcteur présenté dans le rapport d'automatique. Ce changement a pour effet de déplacer le pôle de l'avance de phase. Il est alors remarqué que le gain théorique nécessaire pour la stabilité est de 5 contre 18.5 pour le correcteur précédent. Cependant la zone de stabilité théorique est très faible. Les oscillations observées lors des simulations confirment le résultat.

Ce résultat apporte des réponses par rapport aux causes évoquées précédemment. Dans un premier temps, il est préférable d'effectuer les calculs en virgule flottante pour simplifier la mise en œuvre et observer le fonctionnement. Un surplus de gain occasionne des oscillations rapides mais le mobile lévite toujours, une saturation est peut-être présente quelque part et empêche un gain élevé.

Il est possible d'ajuster la correction théorique pour obtenir un gain équivalant à l'asservissement précédent et un meilleur comportement vis à vis des oscillations. La position du pôle du correcteur théorique est déplacée pour obtenir un gain théorique équivalent.

$$Co_{AvPh_{Theorique Modifie}}(z) = \frac{10z - 9.776}{z - 0.93}$$

L'amortissement du correcteur est plus important que précédemment. Les oscillations en lévitation sont moins importantes.

Le modèle utilisé pour l'élaboration des calculs théoriques est à relativiser, il est possible que la modélisation soit décalée avec notre système, imperfection de la bobine, des capteurs, ...

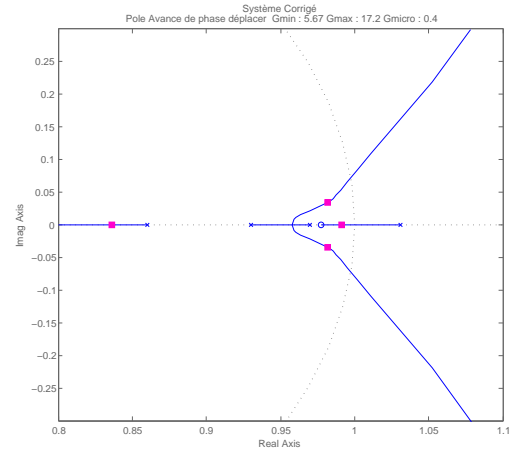


FIGURE 9: Correction Théorique Ajusté

## 5 Répartition des gains

La répartition des gains le long de la chaîne d'asservissement est la suivante :

Le gain du montage différentiel est donné par  $G_{sous} = \frac{1}{2} \left( 1 + 2 \frac{R}{R0_{pot} + R0_{fix}} \right)$  avec  $R = 10k$ ,  $R0_{pot} = 7k$ ,  $R0_{fix} = 1k$ .  $G_{sous} = 1.75$ . Le gain d'acquisition est  $G_{ADC} = \frac{Plage\ de\ sortie}{Plage\ d'entrée} = \frac{4096}{5V}$ , 5V en entrée

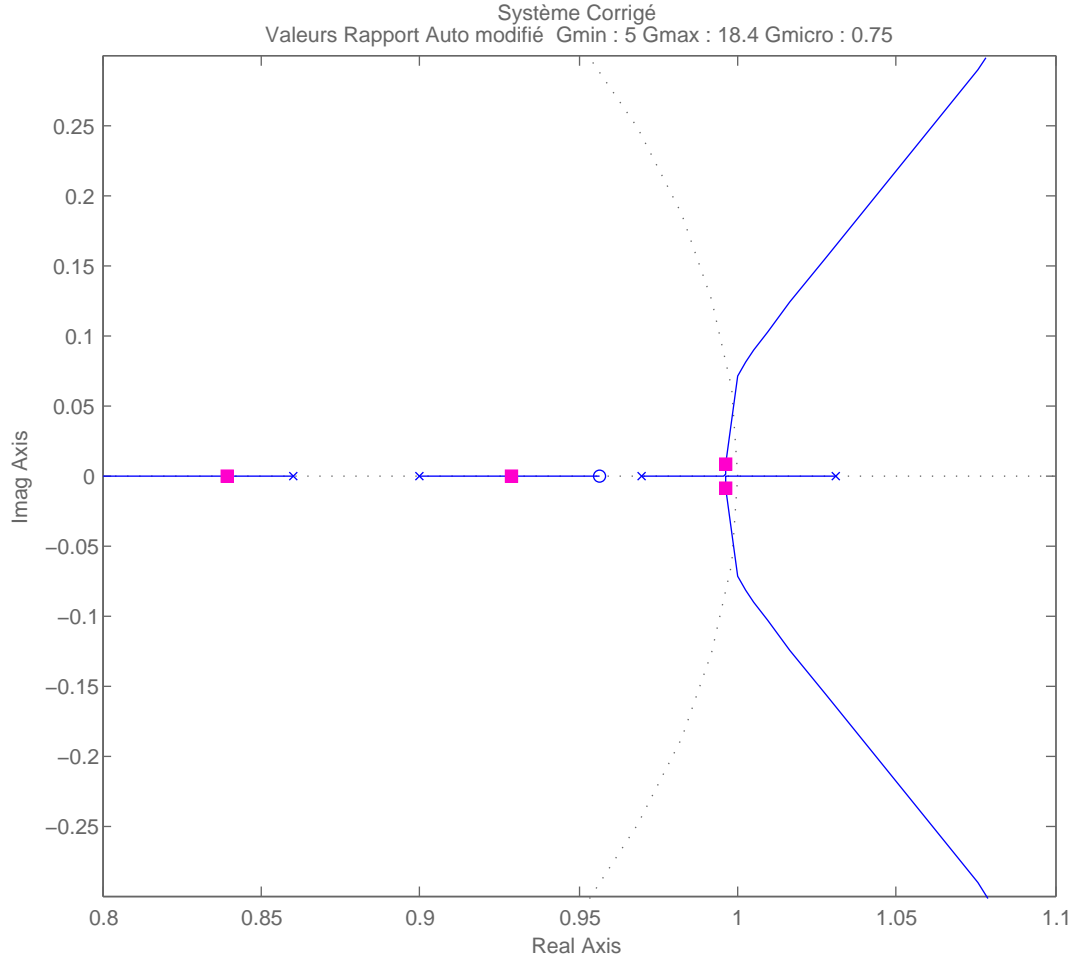


FIGURE 8: Correction Expérimental

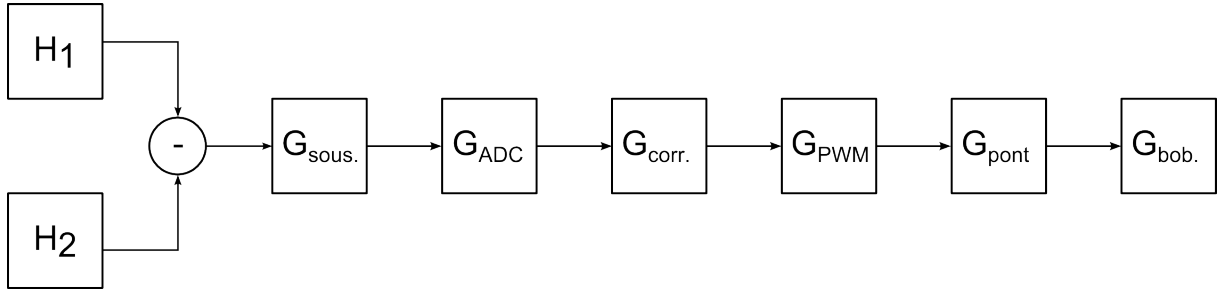


FIGURE 10: Chaîne automatique des gains

représenter sur 12 bits. Le gain de correcteur est en fonction de l'asservissement utilisé. La PWM a deux modes, 9 bits et la plage représenté est 10V,  $G_{PWM} = \frac{\text{Plage de sortie}}{\text{Plage d'entrée}} = \frac{10V}{1024}$ . Le pont transforme  $\pm 5V$  en  $\pm 12V$ ,  $G_{pont} = 2.4$ . Le gain de la bobine est estimé unitaire. Le gain total est alors de 33.6.

## 5.1 Correcteur Analogique

Pour la solution analogique, le gain du correcteur interne au micro-controller est de 1. Le système est stable pour le gain de boucle totale, quelques oscillations peuvent être perçues. Le gain du montage avance de phase n'est pas évoqué par il est pris en compte dans le modèle.

## 5.2 Correcteur Numérique

Les gains internes appliqués pendant les corrections numérique sont 0,75 et 0,4. Les gains de boucles ainsi obtenue sont respectivement 25,2 et 13,44. Le gain obtenu pour la première correction ne

correspond pas au modèle qui possède un gain maximale de 18.4, cependant le mobile lévite. D'autre part pour la deuxième correction, le gain interne de 0.4 est une valeur limite basse ce qui ne concorde pas avec le gain élevé de 13,44 proche de la limite théorique du modèle de 17,2.

Il existe des correspondances floues entre les gains expérimentaux et ceux théoriques. Un approfondissement sur les calculs réalisés dans le microcontrôleur est nécessaire et possible grâce à la liaison série.

## 6 Gimmicks

En plus des asservissements numérique et analogique, nous avons mis en place trois fonctionnalités additionnelles :

- La première est d'ordre pratique. En temps normal, dès que l'on cesse d'asservir, le mobile chute. Cela provoque un bruit plutôt désagréable. Nous avons donc implémenté une fonctionnalité qui amène le mobile à se coller à la bobine lorsque l'on quitte l'application graphique.

- Seconde fonctionnalité : tant que l'on est en analogique, on acquiert les mesures via la liaison série. Il est possible d'exporter ces mesures au format CSV afin de générer des courbes pour y suivre l'évolution de la position du mobile.

- La dernière est d'ordre artistique : lorsque le mobile vient se coller sur la bobine, on joue un air de musique connu<sup>1</sup> est faisant varier la fréquence de la PWM dans la bobine avec un rapport cyclique de 50

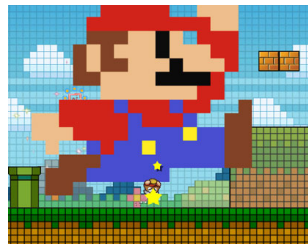


FIGURE 11: Un air connu ?

---

1. <http://www.youtube.com/watch?v=Kh2AWswAMvw>

## Conclusion - Évolution

Au cours de ce projet, nous aurons eu l'occasion de mettre en œuvre les connaissances que nous avons acquises pendant les semestres précédents. Nous sommes ainsi parvenu à concevoir une correction adaptée à notre système grâce à une étude d'automatique. Ensuite, en utilisant nos connaissances en électronique, nous avons réalisé ce correcteur ainsi que la boucle d'asservissement du système en choisissant nous-mêmes les composants nécessaires. Enfin, grâce à nos cours de microcontrôleur et de programmation, nous avons pu générer la PWM qui contrôle la bobine. Nous avons également mis en place une communication série asynchrone par USB avec un protocole de log pour envoyer et recevoir des données du microcontrôleur en plus de pouvoir gérer la correction numérique par le biais d'une interface graphique développée en C#.

En terme de résultats, nous sommes parvenu à faire léviter le mobile aussi bien par un asservissement analogique qu'avec un asservissement numérique pour une consommation de l'ordre du demi Ampère. La communication série et l'interface sont fonctionnels et il est possible de passer sans difficultés de la correction analogique à la correction numérique en cours de fonctionnement.

Plusieurs améliorations peuvent encore être envisagées pour perfectionner notre solution :

- Le contrôle de la consigne par le biais de l'interface graphique : nous avons envisagé d'implémenter cette fonctionnalité peu avant la dernière séance. Cependant, à cause de notre manière de gérer la consigne en analogique, il faudrait effectuer des modifications Hardware pour parvenir à gérer la consigne numériquement. Nous n'avons pas voulu risquer de compromettre le fonctionnement de notre solution en effectuant de telles modifications.

- L'affichage de courbes : avec davantage de temps, nous aurions pu afficher des courbes de position du mobile ou de valeur de PWM (reflétant la consommation) sur l'interface graphique